

1 2 3 4 5 6 7 8 9 10 11 12 13 14 15 16 17 18 19 20 21 22 23 24 25 26 27 28 29 30 31 32 33 34 35 36 37 38 39 40 41 42 43 44 45 46 47 48 49 50 51 52 53 54 55 56 57 58 59 60 61 62 63 64 65 66 67 68 69 70 71 72 73 74 75 76 77 78 79 80 81 82 83 84 85 86 87 88 89 90 91 92 93 94 95 96 97 98 99 100 101 102 103 104 105 106 107 108 109 110 111 112 113 114 115 116 117 118 119 120 121 122 123 124 125 126 127 128 129 130 131 132 133 134 135 136 137 138 139 140 141 142 143 144 145 146 147 148 149 150 151 152 153 154 155 156 157 158 159 160 161 162 163 164 165 166 167 168 169 170 171 172 173 174 175 176 177 178 179 180 181 182 183 184 185 186 187 188 189 190 191 192 193 194 195 196 197 198 199 200 201 202 203 204 205 206 207 208 209 210 211 212 213 214 215 216 217 218 219 220 221 222 223 224 225 226 227 228 229 230 231 232 233 234 235 236 237 238 239 240 241 242 243 244 245 246 247 248 249 250 251 252 253 254 255 256 257 258 259 260 261 262 263 264 265 266 267 268 269 270 271 272 273 274 275 276 277 278 279 280 281 282 283 284 285 286 287 288 289 290 291 292 293 294 295 296 297 298 299 300 301 302 303 304 305 306 307 308 309 310 311 312 313 314 315 316 317 318 319 320 321 322 323 324 325 326 327 328 329 330 331 332 333 334 335 336 337 338 339 340 341 342 343 344 345 346 347 348 349 350 351 352 353 354 355 356 357 358 359 360 361 362 363 364 365 366 367 368 369 370 371 372 373 374 375 376 377 378 379 380 381 382 383 384 385 386 387 388 389 390 391 392 393 394 395 396 397 398 399 400 401 402 403 404 405 406 407 408 409 410 411 412 413 414 415 416 417 418 419 420 421 422 423 424 425 426 427 428 429 430 431 432 433 434 435 436 437 438 439 440 441 442 443 444 445 446 447 448 449 450 451 452 453 454 455 456 457 458 459 460 461 462 463 464 465 466 467 468 469 470 471 472 473 474 475 476 477 478 479 480 481 482 483 484 485 486 487 488 489 490 491 492 493 494 495 496 497 498 499 500 501 502 503 504 505 506 507 508 509 510 511 512 513 514 515 516 517 518 519 520 521 522 523 524 525 526 527 528 529 530 531 532 533 534 535 536 537 538 539 540 541 542 543 544 545 546 547 548 549 550 551 552 553 554 555 556 557 558 559 560 561 562 563 564 565 566 567 568 569 570 571 572 573 574 575 576 577 578 579 580 581 582 583 584 585 586 587 588 589 590 591 592 593 594 595 596 597 598 599 600 601 602 603 604 605 606 607 608 609 610 611 612 613 614 615 616 617 618 619 620 621 622 623 624 625 626 627 628 629 630 631 632 633 634 635 636 637 638 639 640 641 642 643 644 645 646 647 648 649 650 651 652 653 654 655 656 657 658 659 660 661 662 663 664 665 666 667 668 669 670 671 672 673 674 675 676 677 678 679 680 681 682 683 684 685 686 687 688 689 690 691 692 693 694 695 696 697 698 699 700 701 702 703 704 705 706 707 708 709 710 711 712 713 714 715 716 717 718 719 720 721 722 723 724 725 726 727 728 729 730 731 732 733 734 735 736 737 738 739 740 741 742 743 744 745 746 747 748 749 750 751 752 753 754 755 756 757 758 759 760 761 762 763 764 765 766 767 768 769 770 771 772 773 774 775 776 777 778 779 780 781 782 783 784 785 786 787 788 789 790 791 792 793 794 795 796 797 798 799 800 801 802 803 804 805 806 807 808 809 810 811 812 813 814 815 816 817 818 819 820 821 822 823 824 825 826 827 828 829 830 831 832 833 834 835 836 837 838 839 840 841 842 843 844 845 846 847 848 849 850 851 852 853 854 855 856 857 858 859 860 861 862 863 864 865 866 867 868 869 870 871 872 873 874 875 876 877 878 879 880 881 882 883 884 885 886 887 888 889 890 891 892 893 894 895 896 897 898 899 900 901 902 903 904 905 906 907 908 909 910 911 912 913 914 915 916 917 918 919 920 921 922 923 924 925 926 927 928 929 930 931 932 933 934 935 936 937 938 939 940 941 942 943 944 945 946 947 948 949 950 951 952 953 954 955 956 957 958 959 960 961 962 963 964 965 966 967 968 969 970 971 972 973 974 975 976 977 978 979 980 981 982 983 984 985 986 987 988 989 990 991 992 993 994 995 996 997 998 999 1000 1001 1002 1003 1004 1005 1006 1007 1008 1009 1010 1011 1012 1013 1014 1015 1016 1017 1018 1019 1020 1021 1022 1023 1024 1025 1026 1027 1028 1029 1030 1031 1032 1033 1034 1035 1036 1037 1038 1039 1040 1

(10) 国際公開番号  
**WO 2004/071130 A1**

- [続葉有]

らず、それぞれ所望のレベルの送話信号を生成できる。



LT, LU, LV, MA, MD, MG, MK, MN, MW, MX, MZ, NA,  
NI, NO, NZ, OM, PG, PH, PL, PT, RO, RU, SC, SD, SE,  
SG, SK, SL, SY, TJ, TM, TN, TR, TT, TZ, UA, UG, US,  
UZ, VC, VN, YU, ZA, ZM, ZW.

MC, NL, PT, RO, SE, SI, SK, TR), OAPI (BF, BJ, CF, CG,  
CI, CM, GA, GN, GQ, GW, ML, MR, NE, SN, TD, TG).

添付公開書類:

一 国際調査報告書

- (84) 指定国(表示のない限り、全ての種類の広域保護が可能): ARIPO (BW, GH, GM, KE, LS, MW, MZ, SD, SL, SZ, TZ, UG, ZM, ZW), ユーラシア (AM, AZ, BY, KG, KZ, MD, RU, TJ, TM), ヨーロッパ (AT, BE, BG, CH, CY, CZ, DE, DK, EE, ES, FI, FR, GB, GR, HU, IE, IT, LU,

2文字コード及び他の略語については、定期発行される各PCTガゼットの巻頭に掲載されている「コードと略語のガイダンスノート」を参照。

## 明細書

## 收音方法及び收音装置

## 技術分野

この発明は收音方法及び收音装置に関し、特に、複数の音源からの送話音声を受  
5 音し、それぞれの音量を調整して出力する收音方法及び收音装置に関する。

## 従来の技術

例えば互いに離れた複数地点間で行う遠隔会議(teleconference)においては、各地  
点で異なる位置の複数の参加者の音声を1つのマイクロホンで收音すると、参加者  
ごとにマイクロホンまでの距離、及び発声音量が異なるため、受信信号レベルが大  
10 きく異なってしまう。遠隔地点の受信側では、送信側の参加者によって再生音声の  
音量が大きく異なり、非常に聞き取りにくい場合がある。

図17は例えば日本国特許出願公開 8-250944 に示されている従来の收音装置の  
原理的構成をブロック図で示す。この従来の收音装置は、マイクロホン41と、パ  
ワー算出部42と、増幅率設定部43と、増幅器44により構成される。パワー算  
15 出部42は、マイクロホン41で受信された信号の長時間平均パワー $P_{ave}$ を求める。  
長時間平均パワーは、受信信号を二乗し、時間積分することで求めることができる。  
次に、増幅率設定部43は、パワー算出部42で算出された受信信号の長時間平均  
パワー $P_{ave}$ と、あらかじめ設定した所望の送出レベル  $P_{opt}$  に基づき、増幅率 $G$ を設  
定する。増幅率 $G$ は、例えば、次式(1)により求められる。

$$20 \quad G = (P_{opt}/P_{ave})^{1/2} \quad (1)$$

増幅器44は、設定された増幅率 $G$ で、マイクロホン受信信号を増幅し、出力す  
る。

以上の処理により、出力信号パワーは、所望の送出レベル  $P_{opt}$  となり、音量が自  
動的に調整される。しかし、従来技術の收音方法では、長時間平均パワーを基に増  
25 幅率を決定しているため、適切な増幅率が設定されるまでに数秒から数十秒の遅延  
が生じる。これにより、話者が複数人存在し、それぞれの話者音声異なるレベル  
でマイクロホンに收音される場合、発話者が切り替るたびに、増幅率設定の適応が  
遅れ、不適切な音量となるという問題が生じる。

この発明の目的は、話者が複数人存在し、それぞれの話者音声異なるレベルで

マイクロホンに收音される場合においても、各話者音声が適切な音量となるように音量を自動調整する收音装置、收音方法、及びそのプログラムを提供することである。

## 5 発明の開示

この発明による複数チャネルのマイクロホンにより音源から発せられた音を收音する收音方法は、

(a) 上記複数チャネルのマイクロホンで受音された受音信号から、発話区間を判定する発話判定段階を含む状態判定段階と、

10 (b) 上記発話判定段階において発話区間と判定された場合に、上記受音信号から、各音源位置を検出する音源位置検出段階と、

(c) 上記受音信号を周波数領域の信号に変換する周波数領域変換段階と、

(d) 上記周波数領域の受音信号の共分散行列を算出する共分散行列算出段階と、

(e) 上記音源位置検出段階の検出結果に基づき、各音源に対し上記共分散行列を

15 記憶する共分散行列記憶段階と、

(f) 記憶されている上記共分散行列と予め決めた出力レベルに基づき上記複数チャネルのフィルタ係数を算出するフィルタ係数算出段階と、

(g) 上記複数チャネルの受音信号をそれぞれ上記複数チャネルのフィルタ係数でフィルタリングするフィルタリング段階と、

20 (h) 上記複数チャネルのフィルタリング結果を加算して送話信号として出力する加算段階、

とを含む收音方法。

この発明によれば、音響空間に配置された複数チャネルのマイクロホンにより各  
25 音源から発せられた音を收音する收音装置は、

複数チャネルのマイクロホンの各々で受音された受音信号から、発話区間を判定する発話判定部を含む状態判定部と、

上記発話判定部において発話区間と判定された場合に、上記受音信号から、音源位置を検出する音源位置検出部と、

上記受音信号を周波数領域の信号に変換する周波数領域変換部と、

上記周波数領域の複数チャネルの受音信号の共分散行列を各音源ごとに算出する共分散行列算出部と、

5 上記音源位置検出手段の検出結果に基づき、上記共分散行列を音源ごとに記憶する共分散行列記憶部と、

記憶された上記共分散行列を用いて、各音源に対する送話信号レベルが各々所望のレベルとなるよう複数チャネルのフィルタ係数を算出するフィルタ係数算出部と、

上記マイクロホン受音信号を、上記複数チャネルのフィルタ係数で、各々フィルタリングする複数チャネルのフィルタと、

10 上記複数チャネルのフィルタの出力信号を加算し、送話信号として出力する加算器、

とを含むように構成される。

この発明の第2の観点によれば、受話信号がスピーカから再生される音響空間内で少なくとも1つのマイクロホンにより少なくとも1つの音源からの発音を收音する收音方法は、

15 (a) 上記少なくとも1チャネルのマイクロホンで受音された受音信号と受話信号から発話区間及び受話区間を判定する状態判定段階と、

(b) 上記受音信号及び上記受話信号を周波数領域の信号に変換する周波数領域変換段階と、

20 (c) 上記周波数領域の受音信号及び受話信号から発話区間での共分散行列及び受話区間での共分散行列を算出する共分散行列算出段階と、

(d) 上記状態判定段階の判定結果に基づいて、上記共分散行列を上記発話区間及び上記受話区間ごとに記憶する共分散行列記憶段階と、

25 (e) 上記発話区間及び上記受話区間での記憶された共分散行列に基づいて受音信号に含まれる受話信号成分である音響エコーを抑圧するよう上記少なくとも1チャネルの受音信号用のフィルタ係数と上記受話信号用のフィルタ係数を算出するフィルタ係数算出段階と、

(f) 上記受話信号及び上記受音信号を、上記受話信号用のフィルタ係数と上記少なくとも1チャネルの受音信号用のフィルタ係数でフィルタリングするフィルタリン

グ段階と、

(g) 上記フィルタリングされた信号を加算して送話信号として出力する加算段階、  
とを含む。

この発明の第2の観点による收音装置は、

5 音源からの送話音を收音して受信信号を出力する少なくとも1チャンネルのマイクロホンと、

受話信号を再生出力するスピーカと、

受信信号と受話信号から発話区間及び受話区間を判定する状態判定部と、

10 上記受話信号及び上記受信信号を周波数領域の信号に変換する周波数領域変換部と、

上記発話区間及び受話区間ごとに上記周波数領域の受信信号と受話信号の共分散行列を算出する共分散行列算出部と、

上記共分散行列を発話区間及び受話区間ごとに記憶する共分散行列記憶部と、

15 記憶された上記共分散行列に基づいて上記受話信号の音響エコーを抑圧するように上記少なくとも1チャンネルの受信信号用のフィルタ係数と上記受話信号用のフィルタ係数を算出するフィルタ係数算出部と、

上記受信信号用のフィルタ係数と上記受話信号用のフィルタ係数が設定され、上記受信信号と上記受話信号をフィルタリングして出力する受信信号用フィルタと受話信号用フィルタと、

20 上記受信信号用フィルタの出力と上記受話信号用フィルタの出力を加算し、加算結果を送話信号として出力する加算器、  
とを含むように構成される。

25 本発明は、話者が複数人存在し、それぞれの話者音声異なるレベルでマイクロホンに收音される場合においても、複数のマイクロホンを用いて指向特性を適切に制御することにより、話者ごとに適切な音量となるように音量を自動調整する。

#### 図面の簡単な説明

図1は本発明の第1の実施例である收音装置を示すブロック図。

図2は図1における状態判定部14の構成例を示すブロック図。

図 3 は図 1 における音源位置検出部 1 5 の構成例を示すブロック図。

図 4 は図 1 におけるフィルタ係数算出部 2 1 の構成例を示すブロック図。

図 5 は図 1 の收音装置を使用した收音方法の第 1 の例を示すフロー図。

図 6 は図 1 の收音装置を使用した收音方法の第 2 の例を示すフロー図。

5 図 7 は図 1 の收音装置を使用した收音方法の第 3 の例を示すフロー図。

図 8 は本発明の第 2 の実施例である收音装置を示すブロック図。

図 9 は図 8 における状態判定部 1 4 の構成例を示すブロック図。

図 1 0 は本発明の第 3 の実施例である收音装置を示すブロック図。

図 1 1 は図 7 における状態判定部 1 4 の構成例を示すブロック図。

10 図 1 2 は本発明の第 4 実施例の收音装置を示すブロック図。

図 1 3 は本発明の第 5 実施例の收音装置を示すブロック図。

図 1 4 は図 4 における重み係数設定部 2 1 H の構成例を示すブロック図。

図 1 5 は図 4 における重み係数設定部 2 1 H の他の構成例を示すブロック図。

図 1 6 は図 4 に設ける白色化部 2 1 J の構成例を示すブロック図。

15 図 1 7 は各実施例において、共分散行列の平均化機能を設けた場合の共分散行列記憶部 1 8 の構成例を示すブロック図。

図 1 8 A は第 1 実施例による処理を行う前の話者 A 及び B のシミュレーションによる音声波形を示す図。

20 図 1 8 B は第 1 実施例による処理を行った場合の話者 A 及び B のシミュレーションによる音声波形を示す図。

図 1 9 は第 3 実施例による音響エコー及び雑音の抑圧を示すシミュレーションによる受話及び送話音声波形を示す図。

図 2 0 は従来の收音装置を示すブロック図。

## 25 発明を実施するための最良の形態

### 第 1 実施例

図 1 は、本発明の第 1 の実施例である收音装置のブロック図である。

本実施例の收音装置は、音響空間内に配置された M チャンネルのマイクロホン 1 1<sub>1</sub> ~ 1 1<sub>M</sub> と、フィルタ 1 2<sub>1</sub> ~ 1 2<sub>M</sub> と、加算器 1 3 と、状態判定部 1 4 と、音源

位置検出部 15 と、周波数領域変換部 16 と、共分散行列算出部 17 と、共分散行列記憶部 18 と、收音レベル推定部 19 と、フィルタ係数算出部 21 により構成される。

5 本実施例は、音響空間内の音源  $9_1 \sim 9_K$  の位置を検出し、各音源位置に対する受音信号の周波数領域での共分散行列を求めて保存しておき、これらを用いてフィルタ係数を求める。これらのフィルタ係数で、マイクロホン受音信号をフィルタリングすることで、各音源からの信号が一定の音量となるように制御する。この発明の実施例において、マイクロホン  $11_1 \sim 11_M$  の各出力受音信号は特に図示しないが  
10 値に変換して得られたデジタルの受音信号であるものとする。他の実施例においても同様である。

まず、状態判定部 14 では、マイクロホン  $11_1 \sim 11_M$  で受音したマイクロホン受音信号から、発話区間を検出する。例えば、図 2 に示すように、状態判定部 14  
15 ではマイクロホン  $11_1 \sim 11_M$  からの全受話信号を加算部 14A で加算し、その加算出力を短時間平均パワー算出部 14B と長時間平均パワー算出部 14C でそれぞれ短時間平均パワー（例えば 0.1~1s 間程度の平均パワー） $P_{avS}$  と、長時間平均  
20 パワー（例えば 1~100s 間程度の平均パワー） $P_{avL}$  を求め、割算部 14D で短時間平均パワーと長時間平均パワーの比  $R_p = P_{avS}/P_{avL}$  を求め、発話判定部 14E でそのパワー比  $R_p$  を予め決めた発話の閾値  $R_{thU}$  と比較し、それを超える場合に発話区間と判定する。

状態判定部 14 の判定結果が発話区間であった場合に、音源位置検出部 15 は、音源の位置を推定する。音源位置の推定方法は、例えば相互相関法による方法がある。

25 マイクロホンの数を  $M$  ( $M$  は 2 以上の整数) 個とし、 $i$  番目マイクロホン  $11_i$  と  $j$  番目マイクロホン  $11_j$  で受音された信号より求められる受音信号間遅延時間差の測定値を  $\tau_{ij}$  とする。受音信号間遅延時間差の測定値は、信号間の相互相関を求め、その最大ピーク位置から求めることができる。次に、 $m$  ( $m=1, \dots, M$ ) 番目のマイクロホン  $11_m$  の受音位置を  $(x_m, y_m, z_m)$ 、推定音源位置を  $(\hat{x}, \hat{y}, \hat{z})$  と表す。これらの位置から求められる受音信号間遅延時間差の測定値  $\hat{\tau}_{ij}$  は、式 (2) で表される。



$$\hat{t}_{ij} = \frac{1}{c} \sqrt{(x_i - \hat{X})^2 + (y_i - \hat{Y})^2 + (z_i - \hat{Z})^2} - \frac{1}{c} \sqrt{(x_j - \hat{X})^2 + (y_j - \hat{Y})^2 + (z_j - \hat{Z})^2} \quad (2)$$

ただし、 $c$  は音速である。

次に、受信信号間遅延時間差の測定値  $\tau_{ij}$  及び推定値  $\hat{t}_{ij}$  に音速  $c$  を乗じ距離に換算したものを、それぞれ受信位置間距離差の測定値  $d_{ij}$  及び推定値  $\hat{d}_{ij}$  とし、これら

5 の二乗平均誤差  $e(\mathbf{q})$  を求めれば、式 (3) となる。

$$\begin{aligned} e(\mathbf{q}) &= \sum_{i=1}^{M-1} \sum_{j=i+1}^M |d_{ij} - \hat{d}_{ij}|^2 \\ &= \sum_{i=1}^{M-1} \sum_{j=i+1}^M \left| d_{ij} - \sqrt{(x_i - \hat{X})^2 + (y_i - \hat{Y})^2 + (z_i - \hat{Z})^2} + \sqrt{(x_j - \hat{X})^2 + (y_j - \hat{Y})^2 + (z_j - \hat{Z})^2} \right|^2 \\ &= \sum_{i=1}^{M-1} \sum_{j=i+1}^M |d_{ij} - r_i + r_j|^2 \end{aligned} \quad (3)$$

ただし、 $\mathbf{q} = (\hat{X}, \hat{Y}, \hat{Z})$  である。 $r_i$  及び  $r_j$  は推定音源位置  $\mathbf{q} = (\hat{X}, \hat{Y}, \hat{Z})$  とマイクロホン

10 11<sub>i</sub>、11<sub>j</sub>間の距離を表している。

式 (3) の二乗平均誤差  $e(\mathbf{q})$  を最小化する解を求めれば、受信信号間遅延時間差の測定値と推定値の誤差が最小となる推定音源位置を求めることができる。ただし、式 (3) は非線形連立方程式となっており、解析的に解くことは困難であるので、逐次修正を用いた数値解析により求める。

15 式 (3) を最小化する推定音源位置  $(\hat{X}, \hat{Y}, \hat{Z})$  を求めるには、式 (3) のある点における勾配を求め、誤差が小さくなる方向に、推定音源位置を修正していき、勾配が 0 となる点を求めればよいので、推定音源位置の修正は次式 (4) を  $u=0, 1, \dots$  について繰り返し演算する。

$$\mathbf{q}_{(u+1)} = \mathbf{q}_{(u)} - \alpha \cdot \text{grad } e(\mathbf{q}) \Big|_{\mathbf{q}=\mathbf{q}_{(u)}} \quad (4)$$

20 ただし、 $\alpha$  は修正のステップサイズであり、 $\alpha > 0$  の値を設定する。 $\mathbf{q}_{(u)}$  は、 $u$  回修正後の  $\mathbf{q}$  を表し、 $u=0$  の場合の  $\mathbf{q}_{(0)} = (\hat{X}_0, \hat{Y}_0, \hat{Z}_0)$  を予め決めた任意の初期値とする。 $\text{grad}$  は勾配を表し、次式 (5) ~ (10) で表される。

$$\text{grad } e(\mathbf{q}) = \left( \frac{\partial e(\mathbf{q})}{\partial \hat{X}}, \frac{\partial e(\mathbf{q})}{\partial \hat{Y}}, \frac{\partial e(\mathbf{q})}{\partial \hat{Z}} \right) \quad (5)$$

$$\frac{\partial e(\mathbf{q})}{\partial \hat{X}} = 2 \sum_{i=1}^{M-1} \sum_{j=i+1}^M \{d_{ij} - r_i + r_j\} \cdot \left\{ \frac{x_i - \hat{X}}{r_i} - \frac{x_j - \hat{X}}{r_j} \right\} \quad (6)$$

$$\frac{\partial e(\mathbf{q})}{\partial \hat{Y}} = 2 \sum_{i=1}^{M-1} \sum_{j=i+1}^M \{d_{ij} - r_i + r_j\} \cdot \left\{ \frac{y_i - \hat{Y}}{r_i} - \frac{y_j - \hat{Y}}{r_j} \right\} \quad (7)$$

$$\frac{\partial e(\mathbf{q})}{\partial \hat{Z}} = 2 \sum_{i=1}^{M-1} \sum_{j=i+1}^M \{d_{ij} - r_i + r_j\} \cdot \left\{ \frac{z_i - \hat{Z}}{r_i} - \frac{z_j - \hat{Z}}{r_j} \right\} \quad (8)$$

$$r_i = \sqrt{(x_i - \hat{X})^2 + (y_i - \hat{Y})^2 + (z_i - \hat{Z})^2} \quad (9)$$

$$r_j = \sqrt{(x_j - \hat{X})^2 + (y_j - \hat{Y})^2 + (z_j - \hat{Z})^2} \quad (10)$$

以上、式(4)を繰返し計算することで、誤差が最小となる推定音源位置  $\mathbf{q}=(\hat{X}, \hat{Y}, \hat{Z})$  を求めることができる。

図3は音源位置検出部15の機能構成をブロック図で示す。この例では、音源位置検出部15は、遅延時間差測定部15Aと、乗算器15Bと、距離計算部15Cと、二乗平均誤差計算部15Dと、勾配計算部15Eと、比較判定部15Fと、推定位置更新部15Gとから構成されている。

遅延時間差測定部15Aは1つの音源9<sub>k</sub>から発音されている期間に

$$i=1, 2, \dots, M-1;$$

$$j=i+1, i+2, \dots, M$$

15 の全ての組の(i, j)についてマイクロホン11<sub>i</sub>、11<sub>j</sub>による受信信号に基いて相互相関法により遅延時間差  $\tau_{ij}$  を測定する。乗算器15Bは、測定された各遅延時間差  $\tau_{ij}$  に音速cを乗算して音源とマイクロホン11<sub>i</sub>、11<sub>j</sub>間の距離差  $d_{ij}$  を求める。距離計算部15Cは推定位置更新部15Gから与えられる推定音源位置  $(\hat{X}, \hat{Y}, \hat{Z})$  とマイクロホン11<sub>i</sub>、11<sub>j</sub>間の距離  $r_i, r_j$  を式(9)、(10)により計算する。ただし、推定位置更新部15Gは、最初の推定音源位置として任意の初期値  $(\hat{X}_0, \hat{Y}_0, \hat{Z}_0)$  を距離計算部15Cに与える。二乗平均誤差計算部15Dは前述の全ての組の(i, j)について  $d_{ij}, r_i, r_j$  を使って式(3)により二乗平均誤差  $e(\mathbf{q})$  を計算する。勾配計算部15Fで現在の推定音源位置と  $d_{ij}, r_i, r_j$  を使って式(6)、(7)、(8)により二乗平均誤差  $e(\mathbf{q})$  の勾配  $\text{grad } e(\mathbf{q})$  を計算する。

25 比較判定部15Fは二乗平均誤差の勾配  $\text{grad } e(\mathbf{q})$  の各要素と予め決めた閾値  $e_{th}$  と

を比較し、全ての要素が閾値  $e_{th}$  より小さくなったか判定し、小さければそのときの推定音源位置  $(\hat{X}, \hat{Y}, \hat{Z})$  を出力する。 $e_{th}$  より小さくなければ、推定位置更新部 15 G は勾配  $\text{grad } e(\mathbf{q})$  と現在の推定位置  $\mathbf{q}=(\hat{X}, \hat{Y}, \hat{Z})$  を使って式 (4) により推定位置を更新し、更新された推定位置  $\mathbf{q}_{u+1}=(\hat{X}, \hat{Y}, \hat{Z})$  を距離計算部 15 C に与える。距離計算部 15 C は更新された推定位置  $(\hat{X}, \hat{Y}, \hat{Z})$  と  $d_{ij}$  を使って前述と同様に更新された  $r_i, r_j$  を計算し、以下、二乗誤差平均部 15 D は  $e(\mathbf{q})$  を更新し、勾配計算部 15 E は更新された勾配  $\text{grad } e(\mathbf{q})$  を計算し、比較判定部 15 F は更新された二乗平均誤差  $e(\mathbf{q})$  が閾値  $e_{th}$  より小となったか判定する。

このようにして推定位置  $(\hat{X}, \hat{Y}, \hat{Z})$  の更新を二乗平均誤差の勾配  $\text{grad } e(\mathbf{q})$  の全要素が十分小さい値 ( $e_{th}$  より小) になるまで繰り返し実行して音源  $9_k$  の位置  $(\hat{X}, \hat{Y}, \hat{Z})$  を推定する。他の音源についても同様に位置を推定する。

周波数領域変換部 16 は、各マイクロホンの受信信号を周波数領域信号に変換する。例えば受信信号のサンプリング周波数は 16kHz であり、各マイクロホン  $11_m (m=1, \dots, M)$  からの受信信号サンプルを 1 フレーム 256 サンプルごとに FFT (ファーストフーリエ変換) 処理することにより同数の周波数領域信号サンプル  $X_m(\omega)$  が得られる。

次に、共分散行列算出部 17 では、マイクロホン受信信号の共分散を求め、共分散行列を生成する。各音源  $9_k$  に対し周波数領域変換部 16 で得られたマイクロホン受信信号の周波数領域変換信号を  $X_1(\omega) \sim X_M(\omega)$  とすると、これらの信号の  $M \times M$  共分散行列  $\mathbf{R}_{XX}(\omega)$  は一般に式 (11) で表される。

$$\begin{aligned} \mathbf{R}_{XX}(\omega) &= \begin{pmatrix} X_1(\omega) \\ \vdots \\ X_M(\omega) \end{pmatrix} \begin{pmatrix} X_1(\omega)^* & \cdots & X_M(\omega)^* \end{pmatrix} \\ &= \begin{pmatrix} X_1(\omega)X_1(\omega)^* & X_1(\omega)X_2(\omega)^* & \cdots & X_1(\omega)X_M(\omega)^* \\ X_2(\omega)X_1(\omega)^* & X_2(\omega)X_2(\omega)^* & \cdots & X_2(\omega)X_M(\omega)^* \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ X_M(\omega)X_1(\omega)^* & X_M(\omega)X_2(\omega)^* & \cdots & X_M(\omega)X_M(\omega)^* \end{pmatrix} \end{aligned} \quad (11)$$

ただし、\*は複素共役を表す。

次に、共分散行列記憶部 18 では、音源位置検出部 15 の検出結果に基づき、共

分散行列  $\mathbf{R}_{XX}(\omega)$  を、各音源  $9_k$  に対する受信信号の  $M \times M$  共分散行列  $\mathbf{R}_{S_k S_k}(\omega)$  として保存する。

各音源  $9_k$  ごとの  $M$  チャンネルの受信信号に対する重み付けミキシングベクトルを  $\mathbf{A}_k(\omega) = (a_{k1}(\omega), \dots, a_{kM}(\omega))$  で表すと、受信レベル推定部 19 は、各音源の受信レベル  $P_{S_k}$  を、共分散行列記憶部 18 に記憶した各音源  $9_k$  に対する受信信号の共分散行列  $\mathbf{R}_{S_k S_k}(\omega)$  を使って次式 (12)

$$P_{S_k} = \frac{1}{W} \sum_{\omega=0}^W \mathbf{A}_k(\omega)^H \mathbf{R}_{S_k S_k}(\omega) \mathbf{A}_k(\omega) \quad (12)$$

により求める。ここでは重み付けミキシングベクトルは周波数特性も制御可能なベクトル  $\mathbf{A}_k(\omega) = (a_{k1}(\omega), \dots, a_{kM}(\omega))$  として表しているが、周波数特性の制御を行わないのであれば、ベクトル  $\mathbf{A}_k$  の要素は予め決めた値  $a_{k1}, a_{k2}, \dots, a_{kM}$  としてよい。例えば各音源  $9_k$  に対する重み付けミキシングベクトル  $\mathbf{A}_k$  の要素はその音源  $9_k$  に近いマイクロホンに対応する要素ほど大きな値を与える。極端な例では、 $\mathbf{A}_k = (0, \dots, 0, a_{km} = 1, 0, \dots, 0)$  のように、音源  $9_k$  に最も近いマイクロホン  $11_m$  に対応する要素のみを 1 とし、その他を全て 0 とすることもできる。以下の説明においては、式を簡略化するため、 $a_{k1}(\omega), \dots, a_{kM}(\omega)$  を単に  $a_{k1}, \dots, a_{kM}$  と表すことにする。

式 (12) における  $H$  は複素共役転置を表し、 $\mathbf{A}_k(\omega)^H \mathbf{R}_{S_k S_k}(\omega) \mathbf{A}_k(\omega)$  は次式のよう展開することができる。

$$\begin{aligned} \mathbf{A}_k(\omega)^H \mathbf{R}_{S_k S_k}(\omega) \mathbf{A}_k(\omega) &= a_{k1}^* (a_{k1} X_1(\omega) X_1(\omega)^* + a_{k2} X_2(\omega) X_1(\omega)^* + \dots + a_{kM} X_M(\omega) X_1(\omega)^*) \\ &\quad + a_{k2}^* (a_{k1} X_1(\omega) X_2(\omega)^* + a_{k2} X_2(\omega) X_2(\omega)^* + \dots + a_{kM} X_M(\omega) X_2(\omega)^*) \\ &\quad \vdots \quad \quad \quad \vdots \quad \quad \quad \vdots \\ &\quad + a_{kM}^* (a_{k1} X_1(\omega) X_M(\omega)^* + a_{k2} X_2(\omega) X_M(\omega)^* + \dots + a_{kM} X_M(\omega) X_M(\omega)^*) \\ &= \Omega(\omega) \end{aligned} \quad (13)$$

式 (12) はこの式 (13) で表す  $\Omega(\omega)$  が表すパワースペクトルサンプル値を、周波数領域変換部 16 により生成される周波数領域信号の帯域  $0 \sim W$  (サンプル数) に渡って加算し、 $W$  で割り算することにより受信信号の平均パワー  $P_{S_k}$  を求めることを意味している。

例えば、音源  $9_1$  に最も近いマイクロホンを  $11_1$  とすると、マイクロホン  $11_1$  (第 1 チャンネル) の受信信号に最大の重み付けを与えるように重み係数  $a_{k1}$  の値を決

め、その他のチャネルの受信信号に対する重み係数  $a_{k2}, a_{k3}, \dots, a_{kM}$  は  $a_{k1}$  より小さい値に決める。このような重み付けを行うことにより、重み付けを行わない場合より、音源  $9_1$  からの受信信号の S/N を高め、あるいは室内残響の影響を減らすことができる。即ち、各音源  $9_k$  に対する重み付けミキシングベクトル  $A_k(\omega)$  の重み付け係数は、例えばその音源  $9_k$  に対応する出力音声信号の S/N が大きく、かつ室内残響が小さくなるように、マイクロホンの指向性や配置と音源の配置により最適な値を実験的に予め決めておく。しかしながら、この発明によれば全てのチャネルに等しく重み付けを行った場合でも、それぞれの音源からの受信信号を所望のレベルに制御して出力することができる。

- 次に、フィルタ係数算出部 21 では、各音源から発せられた音を所望の音量で收音するためのフィルタ係数を計算する。まず、各マイクロホンに接続されたのフィルタ  $12_1 \sim 12_M$  のフィルタ係数を周波数領域に変換したものを  $H_1(\omega) \sim H_M(\omega)$  とする。次に、これらのフィルタ係数を次式 (14) により行列としたものを  $H(\omega)$  とする。

$$H(\omega) = \begin{pmatrix} H_1(\omega) \\ \vdots \\ H_M(\omega) \end{pmatrix} \quad (14)$$

また、 $k$  番目音源  $9_k$  が発音している期間の各マイクロホンで受信した信号の周波数領域変換信号を  $X_{Sk,1} \sim X_{Sk,M}$  とする。

- ここで、フィルタ係数行列  $H(\omega)$  に要求される条件は、マイクロホン受信信号をフィルタ係数行列  $H(\omega)$  でそれぞれフィルタリングし、フィルタリング後の信号を加算したときに、各音源の信号成分のレベルが所望のレベル  $P_{opt}$  となっていることである。従って、各音源  $9_k$  の信号をフィルタリングおよび加算した信号が、マイクロホン  $11_1 \sim 11_M$  の受信信号に対する重み付けミキシングベクトル  $A_k(\omega)$  と所望の利得を乗じた信号となる次式 (15) が理想条件となる。

$$(X_{Sk,1}(\omega) \cdots X_{Sk,M}(\omega))H(\omega) = \sqrt{\frac{P_{opt}}{P_{Sk}}} (X_{Sk,1}(\omega) \cdots X_{Sk,M}(\omega))A_k(\omega) \quad (15)$$

- ただし、 $k=1, \dots, K$  であり、 $K$  は音源の数を表す。

次に、式 (15) の条件をフィルタ係数行列  $H(\omega)$  について最小二乗解で解けば、

次式(16)となる。

$$\mathbf{H}(\omega) = \left\{ \sum_{k=1}^K C_{Sk} \mathbf{R}_{SkSk}(\omega) \right\}^{-1} \sum_{k=1}^K C_{Sk} \sqrt{\frac{P_{opt}}{P_{Sk}}} \mathbf{R}_{SkSk}(\omega) \mathbf{A}_k(\omega) \quad (16)$$

ただし、 $C_{Sk}$  は  $k$  番目の音源位置に対する感度拘束を与える重み係数である。感度拘束とは音源位置に対する本收音装置の周波数特性をフラットにすることを意味する。この値が大きくなればその音源に対する感度拘束が強くなり、よりフラットな周波数特性での收音が可能となるが、その他の音源位置に対する周波数特性の劣化が大きくなる。そのため、通常は  $C_{Sk}$  を 0.1～1.0 程度の値とし、全ての音源をバランスよく感度拘束するのが好ましい。

図4は式(16)で表されるフィルタ係数を計算するフィルタ係数算出部21の機能構成ブロック図を示す。この例では、共分散行列記憶部18から与えられたそれぞれの音源 $9_1 \sim 9_K$ に対応する共分散行列 $\mathbf{R}_{S1S1} \sim \mathbf{R}_{SKSK}$ は乗算器21A1～21AKでそれぞれ重み係数設定部21Hにより設定された重み係数 $C_{S1} \sim C_{SK}$ と乗算される。また收音レベル推定部19により推定された音源 $9_1 \sim 9_K$ に対する收音レベル $P_{S1} \sim P_{SK}$ は平方比算出部21B1～21BKで予め決めた所望の出力レベル $P_{opt}$ との平方比 $(P_{opt}/P_{S1})^{1/2} \sim (P_{opt}/P_{SK})^{1/2}$ が演算され、演算結果はそれぞれ乗算器21C1～21CKで乗算器21A1～21AKの出力と乗算される。乗算器21C1～21CKの出力は乗算器21D1～21DKで更に重み付けミキシングベクトル $\mathbf{A}_1(\omega) \sim \mathbf{A}_K(\omega)$ と乗算され、これらの乗算結果の総和の行列が加算器21Eで計算される。一方、乗算器21A1～21AKの出力の総和の行列が加算器21Fで計算され、逆行列乗算器21Gにより、加算器21Fの出力である総和の行列の逆行列を加算器21Eの出力と乗算することによりフィルタ係数 $\mathbf{H}(\omega)$ が求まる。

次に、フィルタ係数算出部21により求められたフィルタ係数 $H_1(\omega), H_2(\omega), \dots, H_M(\omega)$ は、フィルタ12 $_1 \sim 12_M$ に設定され、マイクロホン11 $_1 \sim 11_M$ からの受信信号をそれぞれフィルタ処理する。フィルタ処理後の信号は、加算器13で加算され、出力信号として出力される。

この発明による收音装置を使用する方法の例として、以下に3つの方法を示す。

第1の方法は、図5に示すように、まず、ステップS1で音源数 $K$ を $K=0$ に初期設定する。次にステップS2で状態判定部14により定期的に発話検出を行い、発

話が検出されるとステップS 3で音源位置検出部1 5により音源位置検出を実行する。ステップS 4で、検出された音源位置が以前に検出された音源位置のいずれかと一致するか判定し、一致するものがあればステップS 5でその音源位置に対応する共分散行列  $R_{xx}(\omega)$  を共分散行列算出部1 7で新たに計算し、ステップS 6で共分散行列記憶部1 8の対応する領域の共分散行列を更新する。

ステップS 4で以前に検出された音源位置と一致しなかった場合は、ステップS 7でKを1だけ増加させ、ステップS 8でその音源位置に対応する共分散行列  $R_{xx}(\omega)$  を共分散行列算出部1 7で新たに計算し、ステップS 9で共分散行列記憶部1 8の新たな領域に共分散行列を記憶する。

次に、ステップS 10で記憶されている共分散行列から、收音レベル推定部1 9により收音レベルを推定し、ステップS 11で推定收音レベルと共分散行列を使ってフィルタ係数算出部2 1によりフィルタ係数  $H_1(\omega) \sim H_M(\omega)$  の算出を行い、ステップS 12でフィルタ1 2<sub>1</sub>~1 2<sub>M</sub>の設定フィルタ係数を更新する。

第2の方法は、図6に示すように、ステップS 1で予め音源数の最大値を  $K_{max}$  に設定し、また音源数Kの初期値を0に設定しておく。以下のステップS 2からS 6は図5の場合と同様に発話検出を行い、発話が検出されると音源位置の検出を行い、検出した音源位置が過去に検出したものと一致するか判定し、一致するものがあれば共分散行列を計算して対応する領域に更新保存する。

ステップS 4で検出音源位置が過去の検出音源位置と一致しない場合は、ステップS 7でKに1を加算し、ステップS 8でKが最大値  $K_{max}$  より大となったか判定する。最大値  $K_{max}$  を越えてなければステップS 9で検出位置に対する共分散行列を計算し、ステップS 10で新たな領域に共分散行列を保存する。ステップS 8でKが最大値  $K_{max}$  を超えている場合は、ステップS 11で  $K=K_{max}$  とし、ステップS 12で共分散行列記憶部1 8に記憶されている共分散行列のうち、最も過去に更新された共分散行列を消去し、その領域に、ステップS 13で共分散行列算出部1 7により計算された新たな共分散行列をステップS 14で格納する。以下のステップS 15, S 16, S 17は図5のステップS 10, S 11, S 12と同様に、共分散行列から各音源の推定收音レベルを求め、フィルタ係数を計算してフィルタ1 2<sub>1</sub>~1 2<sub>M</sub>に設定する。この方法では、音源数Kの最大値を  $K_{max}$  に制限することにより図5の

方法に比べて共分散行列記憶部 18 の記憶領域を少なくすることができる利点がある。

上記第 1 及び第 2 の方法では、音源の発話を検出するごとに必ず共分散行列の計算と保存、及びフィルタ係数の更新を行う場合を示したが、第 3 の方法では、検出した発話の音源位置が、既に検出した音源位置のいずれかと一致した場合は更新を行わない。図 7 は第 3 の方法の処理手順を示す。ステップ S 1 で音源数  $K$  の初期値を 0 に設定し、ステップ S 2 で状態検出部 14 により定期的に発話検出動作を実行し、発話状態を検出するとステップ S 3 で音源位置検出部 15 で音源位置の検出を実行する。ステップ S 4 で検出音源位置が既に検出された音源位置のいずれかと一致するか判定し、一致するものがあれば更新処理を行わずステップ S 2 に戻る。ステップ S 4 で既に検出した位置と一致するものがない場合、即ち、前回までと異なる位置にいずれかの音源  $9_k$  が移動したか、又は新たな音源が加わった場合は、ステップ S 5 で  $K$  を 1 だけ増加し、ステップ S 6 でその音源に対応する共分散行列  $R_{SkSk}(\omega)$  を共分散行列算出部 17 で新たに計算し、ステップ S 7 で共分散行列記憶部 18 の対応する新たな領域  $MA_k$  に保存すると共に、ステップ S 8 でその共分散行列を使って收音レベル推定部 19 により收音レベルを推定し、ステップ S 9 で全ての共分散行列と推定收音レベルを使ってフィルタ係数算出部 21 により更新したフィルタ係数の算出を実行し、ステップ S 10 でフィルタ 12<sub>1</sub> ~ 12<sub>M</sub> に更新したフィルタ係数を設定し、ステップ S 2 に戻る。

以上示したように、本発明では、複数マイクロホンの受信信号から、音源位置を推定し、各音源に対し受信信号の共分散行列を求め、音源位置ごとに音量を調整するフィルタ係数を求め、それらのフィルタ係数でマイクロホン受信信号をフィルタリングすることで、話者位置ごとに音量を調整した出力信号を得ることができる。

図 1 の実施例では、音源位置検出部 15 は各音源  $9_k$  の座標位置を推定する場合について説明したが、音源方向、即ち、マイクロホン 11<sub>1</sub> ~ 11<sub>M</sub> の配列に対する各音源  $9_k$  の角度位置を求めてもよい。音源方向の推定方法は、例えば田中、金田、小島による「音源方向推定方法の室内残響下での性能評価」、日本音響学会誌 Vol. 50, No. 7, 1994, pp. 540-548 に示されている。要するに、各音源に対応して受信信号の共分散行列を求め、記憶しておけばよい。



## 第2実施例

図8は、本発明の第2の実施例である收音装置の機能ブロック図である。

本実施例の收音装置は、マイクロホン $11_1 \sim 11_M$ と、フィルタ $12_1 \sim 12_M$ と、加算器13と、状態判定部14と、音源位置検出部15と、周波数領域変換部  
5 16と、共分散行列算出部17と、共分散行列記憶部18と、收音レベル推定部19と、フィルタ係数算出部21により構成される。

本実施例は、本発明の第1の実施例である收音装置の收音レベル調整に雑音抑圧を加えたものである。

まず、状態判定部14では、マイクロホン $11_1 \sim 11_M$ で受音したマイクロホン  
10 受音信号のパワーから、発話区間および雑音区間を検出する。状態判定部14は図9に示すように、図2の状態判定部14の構成に更に雑音判定部14Fが追加された構成となっている。例えば、第1実施例と同様に、それぞれのマイクロホン受音信号について、短時間平均パワー $P_{avS}$ と、長時間平均パワー $P_{avL}$ を短時間平均パワ  
15 ー算出部14Bと長時間平均パワー算出部14Cで求め、割り算部14Dで短時間平均パワーと長時間平均パワーの比  $R_p = P_{avS}/P_{avL}$  が求められ、発話判定部14Eで発話の閾値  $P_{thU}$  と比較され、それを超えていれば発話区間と判定される。雑音判定部14Fはパワー比  $R_p$  を雑音閾値  $P_{thN}$  と比較し、それより小であれば雑音区間であると判定する。

発話判定部14Eの判定結果が発話区間であった場合に、音源位置検出部15は、  
20 本発明の第1の実施例と同様にして、音源位置を検出する。

次に、周波数領域変換部16は各音源 $9_k$ の発音区間及び雑音区間においてそれぞれのマイクロホン $11_1 \sim 11_M$ からの受音信号を周波数領域信号に変換して共分散行列演算部17に与える。共分散行列算出部17は、本発明の第1の実施例と同様にして、各音源 $9_k$ に対する周波数領域受音信号の共分散行列  $R_{SkSk}(\omega)$  を算出する。  
25 更に、雑音区間における周波数領域受音信号の共分散行列  $R_{NN}(\omega)$  を算出する。

共分散行列記憶部18では、音源位置検出部15の検出結果および状態判定部15の判定結果に基づき、音源 $9_1, \dots, 9_K$ に対する共分散行列  $R_{SkSk}(\omega)$  と雑音区間の共分散行列  $R_{NN}(\omega)$  を領域  $MA_1, \dots, MA_K, MA_{K+1}$  に保存する。

收音レベル推定部19は、各音源の收音レベル  $P_{Sk}$  を、本発明の第1の実施例と

同様にして推定する。

次に、フィルタ係数算出部 21 では、各音源  $9_k$  から発せられた音を所望の音量で收音し、かつ雑音を抑圧するためのフィルタ係数を算出する。まず、雑音抑圧の条件を求める。雑音区間のマイクロホン受信信号の周波数領域変換信号を  $X_{N,1}(\omega) \sim X_{N,M}(\omega)$  とする。雑音区間のマイクロホン受信信号  $X_{N,1}(\omega) \sim X_{N,M}(\omega)$  がフィルタ 12<sub>1</sub> ~ 12<sub>M</sub> および加算器 13 を通過後に 0 となれば、雑音を抑圧できているので、雑音抑圧のための条件式は、式 (17) となる。

$$(X_{N,1}(\omega), \dots, X_{N,M}(\omega))H(\omega) = 0 \quad (17)$$

この式 (17) と、本発明の第 1 の実施例で示した收音レベル調整のための条件式 (15) の両方を満たせば、收音レベル調整と雑音抑圧の両方を実現できる。

次に、式 (15)、(17) の条件をフィルタ係数行列  $H(\omega)$  について最小二乗解で解けば、次式 (18)

$$H(\omega) = \left\{ \sum_{k=1}^K C_{Sk} R_{SkSk}(\omega) + C_N R_{NN}(\omega) \right\}^{-1} \sum_{k=1}^K C_{Sk} \sqrt{\frac{P_{opt}}{P_{Sk}}} R_{SkSk}(\omega) A_k(\omega) \quad (18)$$

となる。 $C_N$  は雑音消去量に対する重みの定数であり、値が大きくなるほど雑音の消去量が増加する。ただし、 $C_N$  を大きくすることにより音源位置に対する感度拘束が弱くなり、收音信号周波数特性の劣化が大きくなるため、通常、 $C_N$  は 0.1 ~ 10.0 程度の適当な値に設定する。その他の記号の意味については、第 1 の実施例と同様である。

次に、式 (18) により求められた、フィルタ係数は、フィルタ 12<sub>1</sub> ~ 12<sub>M</sub> に設定され、マイクロホン受信信号をそれぞれフィルタリングする。フィルタリング後の信号は、加算器 13 で加算され、出力信号として出力される。

以上、本発明の第 2 の実施例は、本発明の第 1 の実施例における收音レベル調整の効果に加え、雑音抑圧を行うことが可能である。

これら以外の部分に関しては、本発明の第 1 の実施例と同じであるので、説明を省略する。

### 第 3 実施例

図 10 は、本発明の第 3 の実施例である收音装置の機能ブロック図である。

本実施例の收音装置は、スピーカ 2 2 と、マイクロホン 1 1<sub>1</sub> ~ 1 1<sub>M</sub> と、フィルタ 1 2<sub>1</sub> ~ 1 2<sub>M</sub>、2 3 と、加算器 1 3 と、状態判定部 1 4 と、音源位置検出部 1 5 と、周波数領域変換部 1 6 と、共分散行列算出部 1 7 と、共分散行列記憶部 1 8 と、收音レベル推定部 1 9 と、フィルタ係数算出部 2 1 により構成される。

- 5      本実施例は、図 8 に示した本発明の第 2 の実施例である收音装置に受話信号を再生するスピーカ 2 2 と、受話信号をフィルタリングするフィルタ 2 3 とを追加し、第 2 実施例による收音レベル調整および雑音抑圧に加えてマイクロホン 1 1<sub>1</sub> ~ 1 1<sub>M</sub> で收音されるスピーカ再生信号成分である音響エコーを抑圧するようにしたものである。
- 10      状態判定部 1 4 は、図 1 1 に示すように、図 4 の状態判定部 1 4 の構成に、更に受話信号の短時間平均パワー  $P'_{avS}$  及び長時間平均パワー  $P'_{avL}$  を算出する短時間平均パワー算出部 1 4 B' と長時間平均パワー算出部 1 4 C' と、これらの比  $R'_p = P'_{avS}/P'_{avL}$  を計算する割り算部 1 4 D' と、その比  $R'_p$  を予め決めた受話信号の閾値  $R_{thR}$  と比較し、それより大であれば受話区間であると判定する受話判定部 1 4 G と、発話判定部 1 4 E、雑音判定部 1 4 F、受話判定部 1 4 G の判定結果に基づいて状態を決定する状態決定部 1 4 H が追加されている。状態決定部 1 4 H は、受話判定部 1 4 G の判定結果が受話区間と判定した場合は、他の発話判定部 1 4 E、雑音判定部 1 4 F の判定結果にかかわらず、受話区間と決定し、受話判定部 1 4 G が受話区間でない
- 15      と判定した場合は、図 4 の場合と同様に発話判定部 1 4 E 及び雑音判定部 1 4 F の判定に従って、発話区間又は雑音区間と決定する。

状態判定部 1 4 の判定結果が発話区間であった場合に、音源位置検出部 1 5 は、本発明の第 1 の実施例と同様にして、音源位置を検出する。

- 25      次に、周波数領域変換部 1 6 でマイクロホン受音信号および受話信号をそれぞれ周波数領域信号  $X_1(\omega)$ , ...,  $X_M(\omega)$  及び  $Z(\omega)$  に変換し、共分散行列算出部 1 7 はそれらの周波数領域受音信号及び受話信号の共分散行列を生成にする。マイクロホン受音信号の周波数領域変換信号  $X_1(\omega) \sim X_M(\omega)$  及び受話信号の周波数領域変換信号  $Z(\omega)$  の共分散行列  $R_{xx}(\omega)$  は、次式 (1 9) により算出される。

$$R_{XX}(\omega) = \begin{pmatrix} Z(\omega) \\ X_1(\omega) \\ \vdots \\ X_M(\omega) \end{pmatrix} \left( Z(\omega) * X_1(\omega) * \dots * X_M(\omega) * \right) \quad (19)$$

ただし、\*は複素共役を表す。

次に、共分散行列記憶部 18 では、音源位置検出部 15 の検出結果および状態判定部 14 の判定結果に基づき、共分散行列  $R_{XX}(\omega)$  を、発話区間における各音源 9<sub>k</sub> に対する受信信号及び受話信号の共分散行列  $R_{S_k S_k}(\omega)$  と、雑音区間における受信信号及び受話信号の共分散行列  $R_{NN}(\omega)$  と、受話区間における受信信号と受話信号の共分散行列  $R_{EE}(\omega)$  としてそれぞれ領域  $MA_1, \dots, MA_K, MA_{K+1}, MA_{K+2}$  に保存する。

收音レベル推定部 19 は、各音源 9<sub>k</sub> の收音レベル  $P_{S_k}$  を、各音源に対する共分散行列  $R_{S_1 S_1}, \dots, R_{S_K S_K}$  と、各音源ごとの  $M+1$  要素からなる予め決めた重み付けミキシングベクトル  $A_1(\omega), \dots, A_K(\omega)$  に基づく次式 (20) により求める。

$$P_{S_k} = \frac{1}{W} \sum_{\omega=0}^W A_k(\omega)^H R_{S_k S_k}(\omega) A_k(\omega) \quad (20)$$

次に、フィルタ係数算出部 21 では、各音源から発せられた音を所望の音量で收音するためのフィルタ係数を計算する。まず、各マイクロホンに接続されたのフィルタ 12<sub>1</sub> ~ 12<sub>M</sub> のフィルタ係数を周波数領域に変換したものを  $H_1(\omega) \sim H_M(\omega)$

とし、受話信号をフィルタリングするフィルタ 23 のフィルタ係数を周波数領域に変換したものを  $F(\omega)$  とする。次に、これらのフィルタ係数を式 (21) により行列としたものを  $H(\omega)$  とする。

$$H(\omega) = \begin{pmatrix} F(\omega) \\ H_1(\omega) \\ \vdots \\ H_M(\omega) \end{pmatrix} \quad (21)$$

また、受話区間のマイクロホン受信信号の周波数領域変換信号を  $X_{E,1}(\omega) \sim X_{E,M}(\omega)$ 、受話信号の周波数領域変換信号を  $Z_E(\omega)$  とし、雑音区間のマイクロホン受信信号の周波数領域変換信号を  $X_{N,1}(\omega) \sim X_{N,M}(\omega)$ 、受話信号の周波数領域変換信号を  $Z_N(\omega)$  とし、 $k$  番目の音源 9<sub>k</sub> が発音している発話区間のマイクロホン受信信号の周波数

領域変換信号を  $X_{Sk,1}(\omega) \sim X_{Sk,M}(\omega)$ 、受話信号の周波数領域変換信号を  $Z_{Sk}(\omega)$  とする。

ここで、フィルタ係数行列  $\mathbf{H}(\omega)$  に要求される条件は、マイクロホン受音信号および送話信号をフィルタ係数行列  $\mathbf{H}(\omega)$  でそれぞれフィルタリングし、フィルタリング後の信号を加算したときに、音響エコー信号と雑音信号が消去され、送話音声信号のみが所望のレベルで送話されることである。

従って、受話区間および雑音区間の信号に対しては、フィルタリングおよび加算後の信号が 0 となる次式 (22) 及び (23)

$$(Z_E(\omega) \ X_{E,1}(\omega) \ \cdots \ X_{E,M}(\omega))\mathbf{H}(\omega) = 0 \quad (22)$$

$$(Z_N(\omega) \ X_{N,1}(\omega) \ \cdots \ X_{N,M}(\omega))\mathbf{H}(\omega) = 0 \quad (23)$$

が理想条件となり、発話区間の信号に対しては、フィルタリングおよび加算後の信号がマイクロホン受音信号および受話信号に予め決めた  $M+1$  要素の重み付けミキシングベクトル  $\mathbf{A}_k(\omega)$  と所望の利得を乗じた信号となる次式

$$(Z_{Sk}(\omega) \ X_{Sk,1}(\omega) \ \cdots \ X_{Sk,M}(\omega))\mathbf{H}(\omega) = \sqrt{\frac{P_{\text{opt}}}{P_{Sk}}} (Z_{Sk}(\omega) \ X_{Sk,1}(\omega) \ \cdots \ X_{Sk,M}(\omega))\mathbf{A}_k(\omega) \quad (24)$$

が理想条件となる。重み付けミキシングベクトル  $\mathbf{A}_k(\omega) = (a_0(\omega), a_{k1}(\omega), \dots, a_{kM}(\omega))$  の要素  $a_0(\omega)$  は受話信号に対する重み係数を表し、通常は  $a_0(\omega) = 0$  と設定する。

次に、式 (22) ~ (24) の条件をフィルタ係数行列  $\mathbf{H}(\omega)$  について最小二乗解で解けば、次式

$$\mathbf{H}(\omega) = \left\{ \sum_{k=1}^K C_{Sk} \mathbf{R}_{SkSk}(\omega) + C_N \mathbf{R}_{NN}(\omega) + C_E \mathbf{R}_{EE}(\omega) \right\}^{-1} \sum_{k=1}^K C_{Sk} \sqrt{\frac{P_{\text{opt}}}{P_{Sk}}} \mathbf{R}_{SkSk}(\omega) \mathbf{A}_k(\omega) \quad (25)$$

となる。 $C_E$  は音響エコー消去量に対する重みの定数であり、値が大きくなるほど音響エコーの消去量が増加する。ただし、 $C_E$  を大きくすることにより収音信号の周波数特性の劣化が大きくなり、雑音抑圧特性が低下する。このため、通常、 $C_E$  は 0.1 ~ 10.0 程度の適当な値に設定する。その他の記号の意味については、第 2 の実施例と同様である。

このようにして、音量を調整し、雑音を抑圧するようにフィルタ係数を決定する

ことができる。

次に、式(25)により求められた、フィルタ係数は、フィルタ12<sub>1</sub>～12<sub>M</sub>、23に設定され、マイクロホン受音信号と受話信号をそれぞれフィルタリングする。フィルタリング後の信号は、加算器13で加算され、出力信号として出力される。

5 これら以外の部分に関しては、本発明の第2の実施例と同じであるので、説明を省略する。

以上、本発明の第3の実施例は、本発明の第2の実施例における收音レベル調整、雑音抑圧の効果に加え、音響エコー抑圧を行うことが可能である。第3実施例では第2実施例において音響エコー抑圧機能を付加した場合を示したが、第1実施例に  
10 対し更に音響エコー抑圧機能を付加してもよい。その場合は、図10の状態判定部14の詳細を示す図11において雑音判定部14Fを除去し、図10の共分散行列算出部17は雑音区間における共分散行列  $\mathbf{R}_{NN}(\omega)$  の算出は行わない。従って、フィルタ係数算出部21におけるフィルタ係数の算出は次式

$$\mathbf{H}(\omega) = \left\{ \sum_{k=1}^K C_{Sk} \mathbf{R}_{SkSk}(\omega) + C_E \mathbf{R}_{EE}(\omega) \right\}^{-1} \sum_{k=1}^K C_{Sk} \sqrt{\frac{P_{opt}}{P_{Sk}}} \mathbf{R}_{SkSk}(\omega) \mathbf{A}_k(\omega) \quad (26)$$

15 により行えばよいことは前述の説明から明らかである。

#### 第4実施例

図10の第3実施例は、第2実施例の收音レベル調整機能と雑音抑圧機能に更に音響エコー消去機能を付加した実施例として示したが、雑音抑圧と音響エコー消去  
20 機能のみを有する收音装置として構成してもよい。その構成例を図12に示す。

図12に示すように、この実施例の構成は図10の構成から音源位置検出部15と收音レベル推定部19を除去し、共分散行列算出部17は送話信号の共分散行列  $\mathbf{R}_{SS}(\omega)$  と、受話信号の共分散行列  $\mathbf{R}_{EE}(\omega)$  と、雑音信号の共分散行列  $\mathbf{R}_{NN}(\omega)$  を演算し、共分散行列記憶部18の記憶領域  $MA_S$ ,  $MA_E$ ,  $MA_N$  にそれぞれ保存する構成と  
25 されている。また、この音響エコー消去機能を実現するには、マイクロホンは少なくとも1つあればよいが、ここではM個のマイクロホンを使用する例を示している。

状態判定部14は、図10の実施例と同様にマイクロホン12<sub>1</sub>～12<sub>M</sub>で受信した受音信号、及び受話信号から、発話区間、受話区間、及び雑音区間を判定し、

その具体的構成及び動作は図 1 1 に示したものと同様である。受信信号及び受話信号は周波数領域変換部 1 6 で周波数領域の受信信号  $X_1(\omega) \sim X_M(\omega)$  と周波数領域受話信号  $Z(\omega)$  に変換され、共分散行列算出部 1 7 に与えられる。

- 次に、共分散行列算出部 1 7 はそれらの周波数領域受信信号及び受話信号の共分散行列を生成する。マイクロホン受信信号の周波数領域変換信号  $X_1(\omega) \sim X_M(\omega)$  及び受話信号の周波数領域変換信号  $Z(\omega)$  の共分散行列  $R_{XX}(\omega)$  は、次式 (2 7) により算出される。

$$R_{XX}(\omega) = \begin{pmatrix} Z(\omega) \\ X_1(\omega) \\ \vdots \\ X_M(\omega) \end{pmatrix} (Z(\omega)^* X_1(\omega)^* \dots X_M(\omega)^*) \quad (27)$$

ただし、\* は複素共役を表す。

- 次に、共分散行列記憶部 1 8 では、状態判定部 1 4 の判定結果に基づき、共分散行列  $R_{XX}(\omega)$  を、受話区間における受信信号及び受話信号の共分散行列  $R_{SS}(\omega)$  と、雑音区間における受信信号及び受話信号の共分散行列  $R_{NN}(\omega)$  と、発話区間における受信信号と受話信号の共分散行列  $R_{EE}(\omega)$  としてそれぞれ領域  $MA_S$ ,  $MA_N$ ,  $MA_E$  に保存する。
- 次に、フィルタ係数算出部 2 1 では、音源から発せられた送話音を收音し、音響エコー及び雑音を抑圧するためのフィルタ係数を計算する。まず、マイクロホン 1 1<sub>1</sub> ~ 1 1<sub>M</sub> に接続されたフィルタ 1 2<sub>1</sub> ~ 1 2<sub>M</sub> のフィルタ係数を周波数領域に変換したものを  $H_1(\omega) \sim H_M(\omega)$  とし、受話信号をフィルタリングするフィルタ 2 3 のフィルタ係数を周波数領域に変換したものを  $F(\omega)$  とする。次に、これらのフィルタ係数を式 (2 8) により行列としたものを  $H(\omega)$  とする。

$$H(\omega) = \begin{pmatrix} F(\omega) \\ H_1(\omega) \\ \vdots \\ H_M(\omega) \end{pmatrix} \quad (28)$$

また、受話区間のマイクロホン受信信号の周波数領域変換信号を  $X_{E,1}(\omega) \sim X_{E,M}(\omega)$ 、受話信号の周波数領域変換信号を  $Z_E(\omega)$  とし、雑音区間のマイクロホン受信信号の

周波数領域変換信号を  $X_{N,1}(\omega) \sim X_{N,M}(\omega)$ 、受話信号の周波数領域変換信号を  $Z_N(\omega)$  とする。発話区間のマイクロホン受音信号の周波数領域変換信号を  $X_{S,1}(\omega) \sim X_{S,M}(\omega)$ 、受話信号の周波数領域変換信号を  $Z_S(\omega)$  とする。

ここで、フィルタ係数行列  $\mathbf{H}(\omega)$  に要求される条件は、マイクロホン受音信号および送話信号をフィルタ係数行列  $\mathbf{H}(\omega)$  でそれぞれフィルタリングし、フィルタリング後の信号を加算したときに、音響エコー信号と雑音信号が消去され、送話音声信号のみが送話されることである。

従って、受話区間および雑音区間の信号に対しては、フィルタリングおよび加算後の信号が 0 となる次式 (29) 及び (30)

$$(Z_E(\omega) \ X_{E,1}(\omega) \ \cdots \ X_{E,M}(\omega))\mathbf{H}(\omega) = 0 \quad (29)$$

$$(Z_N(\omega) \ X_{N,1}(\omega) \ \cdots \ X_{N,M}(\omega))\mathbf{H}(\omega) = 0 \quad (30)$$

が理想条件となり、発話区間の信号に対しては、フィルタリングおよび加算後の信号がマイクロホン受音信号および受話信号に予め決めた  $M+1$  要素の重み付けミキシングベクトル  $\mathbf{A}(\omega)$  を乗じた信号となる次式

$$(Z_S(\omega) \ X_{S,1}(\omega) \ \cdots \ X_{S,M}(\omega))\mathbf{H}(\omega) = (Z_S(\omega) \ X_{S,1}(\omega) \ \cdots \ X_{S,M}(\omega))\mathbf{A}(\omega) \quad (31)$$

が理想条件となる。重み付けミキシングベクトル  $\mathbf{A}(\omega) = (a_0(\omega), a_{k1}(\omega), \dots, a_{kM}(\omega))$  の第 1 要素  $a_0(\omega)$  は受話信号に対する重み係数を表し、通常は  $a_0(\omega) = 0$  に設定する。

次に、式 (29) ~ (31) の条件をフィルタ係数行列  $\mathbf{H}(\omega)$  について最小二乗解で解けば、次式

$$\mathbf{H}(\omega) = \{\mathbf{R}_{SS}(\omega) + C_N \mathbf{R}_{NN}(\omega) + C_E \mathbf{R}_{EE}(\omega)\}^{-1} \mathbf{R}_{SS}(\omega) \mathbf{A}(\omega) \quad (32)$$

となる。 $C_E$  は音響エコー消去量に対する重みの定数であり、値が大きくなるほど音響エコーの消去量が増加する。ただし、 $C_E$  を大きくすることにより収音信号の周波数特性の劣化が大きくなり、雑音抑圧特性が低下する。このため、通常、 $C_E$  は 0.1 ~ 10.0 程度の適当な値に設定する。その他の記号の意味については、第 2 の実施例と同様である。

このようにして、音量を調整し、雑音を抑圧するようにフィルタ係数を決定することができる。

次に、式 (32) により求められたフィルタ係数は、フィルタ  $12_1 \sim 12_M$  及び  $23$  に設定され、マイクロホン受音信号と受話信号をそれぞれフィルタリングする。



フィルタリング後の信号は、加算器 13 で加算され、出力信号として出力される。これら以外の部分に関しては、本発明の第 2 の実施例と同じであるので、説明を省略する。

5 以上、本発明の第 4 の実施例は、雑音抑圧の効果に加え、音響エコー抑圧を行うことが可能である。

### 第 5 実施例

図 13 に第 5 実施例を示す。第 5 実施例は、図 12 に示した第 4 実施例において、  
10 発話区間に音源位置を検出し、音源位置ごとに共分散行列を求めこれらを保存しておき、雑音区間では雑音に対する共分散行列を求めて保存しておく。次にこれら保存されている共分散行列を用いて雑音と音響エコーを抑圧するフィルタ係数を求める。これらフィルタ係数でマイクロホン受信信号と受話信号をフィルタリングすることで、雑音と音響エコーを抑圧した送話信号を得る。

15 この第 5 実施例の構成は、図 10 に示した第 3 実施例において收音レベル推定部 19 を除去した構成と同等である。

状態判定部 14 では、第 3 実施例と同様に発話区間、受話区間及び雑音区間を検出する。状態判定部 14 の判定結果が発話区間であった場合に、音源位置検出部 15 は各音源  $9_k$  の位置を推定する。音源位置の推定方法は、図 1 で示した第 1 実施例と同様であるので説明を省略する。

20 次に、周波数領域変換部 16 で受信信号及び受話信号は周波数領域信号に変換され、共分散行列算出部 17 に与えられる。

共分散行列算出部 17 は、各音源  $9_k$  に対する受信信号と受話信号の共分散行列  $R_{S1S1}(\omega) \sim R_{SKSK}(\omega)$  と、受話区間の共分散行列  $R_{EE}(\omega)$  と、雑音区間の共分散行列  $R_{NN}(\omega)$  を算出する。共分散行列記憶部 18 は状態判定部 14 の判定結果及び音源位置検出部 15 の位置検出結果に基づいて、共分散行列  $R_{S1S1}(\omega) \sim R_{SKSK}(\omega)$ 、 $R_{EE}(\omega)$ 、  
25  $R_{NN}(\omega)$  を対応する領域  $MA_1 \sim MA_K$ 、 $MA_{K+1}$ 、 $MA_{K+2}$  に保存する。

フィルタ係数算出部 21 は、送話音声が入音されると、音響エコー及び雑音を抑圧するフィルタ係数を計算する。第 3 実施例と同様に、フィルタ係数行列  $H(\omega)$  についての条件式を最小二乗解で解けば、次式

$$H(\omega) = \left\{ \sum_{k=1}^K C_{Sk} R_{SkSk}(\omega) + C_N R_{NN}(\omega) + C_E R_{EE}(\omega) \right\}^{-1} \sum_{k=1}^K C_{Sk} R_{SkSk}(\omega) A_k(\omega) \quad (33)$$

となる。ただし、 $C_{S1} \sim C_{SK}$  は各音源に対する感度拘束の重み定数、 $C_E$  は音響エコー消去量に対する重みの定数、 $C_N$  は雑音消去量に対する重み定数である。

- このようにして求められたフィルタ係数は、フィルタ 1 2<sub>1</sub> ~ 1 2<sub>M</sub>、2 3 に設定され、マイクロホン受信信号と受話信号をそれぞれフィルタリングする。フィルタリング後の信号は、加算器 1 3 で加算され、出力信号として出力される。これら以外の部分に関しては、本発明の第 3 の実施例と同じであるので、説明を省略する。この第 5 実施例により、第 4 実施例と同様に音響エコーと雑音を抑圧した送話信号を生成することができる。また、第 5 実施例では、複数音源位置について感度を拘束でき、過去に発話した音源に対しても感度を保持しておくことが可能である。従って、音源位置の移動があっても、過去に発話した音源であれば感度が保持されているので、送話音声の話頭の音質劣化がないという利点がある。

## 第 6 実施例

- 15 本発明の第 6 の実施例である收音装置について説明する。

本発明の第 6 の実施例である收音装置では、本発明の第 1 ~ 3、5 の実施例である收音装置の各音源位置  $9_k$  に対する感度拘束の重み係数  $C_{S1} \sim C_{SK}$  を時間的に変化させる。

- 20 音源  $9_1 \sim 9_K$  に対する時間的に変化する感度拘束の重み係数  $C_{S1} \sim C_{SK}$  は、過去に発話された音源ほど小さくする。その第 1 の方法は、既に検出されているそれぞれの音源位置の検出時刻から最も最近に検出された音源位置の検出時刻までの経過時間が長いほど重み係数  $C_{Sk}$  を小さくする。第 2 の方法は、 $K$  個の音源位置の検出時刻順に重み係数  $C_{Sk}$  を小さくする。

- 25 図 1 4 は上記第 1 の方法を実施する重み係数設定部 2 1 H の機能構成ブロック図を示す。この例では、重み係数設定部 2 1 H は時刻を出力するクロック 21H1 と、音源位置検出ごとに検出された音源  $9_k$  を表す番号  $k$  をアドレスとしてその検出時刻  $t$  を上書きする時刻記憶部 21H2 と、重み係数決定部 21H3 とから構成されている。重み係数決定部 21H3 は時刻記録部 21H2 に記録されている音源位置検出時刻

に基づいて今回検出された番号  $k(t)$  の音源に対し、予め決めた値  $C_S$  を重み係数  $C_{Sk}$  として与え、その他の番号  $k \neq k(t)$  に対してはそれぞれの検出時刻  $t_k$  からの経過時間  $t - t_k$  により  $q^{(t-t_k)} C_S$  を重み係数  $C_{Sk}$  として与える。  $q$  は  $0 < q \leq 1$  の予め決めた値である。このようにして各音源に対して感度拘束の重み係数  $C_{S1} \sim C_{SK}$  が決定され、  
5 乗算器 21A1～21AK に与えられる。

図 15 は上記第 2 の方法を実施する重み係数設定部 21H の機能構成ブロック図を示す。この例ではクロック 21H1 と、時刻記録部 21H2 と、順序判定部 21H4 と、重み係数決定部 21H5 とから構成されている。順序判定部 21H4 は時刻記録部 21H2 に記録されている時刻から音源  $9_1 \sim 9_K$  の位置検出順(最も新しい順)  $\{k(t)\} = \{k(1), \dots, k(K)\}$  を判定する。重み係数決定部 21H5 は最も最近の検出音源  $9_{k(1)}$  に対し予め決めた値  $C_S$  を重み係数  $C_{Sk(1)}$  として与える。その他の音源に対し、 $C_{Sk(t+1)} \leftarrow q C_{Sk(t)}$  を  $t=1, 2, \dots, K-1$  までそれぞれ計算して重み係数  $C_{Sk(2)}, \dots, C_{Sk(K)}$  を得る。これら  $C_{Sk(1)} \sim C_{Sk(K)}$  は  $\{k(1), \dots, k(K)\}$  の順に従って並び替えて重み係数  $C_{S1}, \dots, C_{SK}$  として出力される。  $q$  の値は  $0 < q < 1$  の予め決めた値である。

15 このように各音源位置に対する感度拘束の重みを変化させることにより、過去に発話のあった音源位置に対する感度拘束を減少させることができる。これにより、本発明の第 1～3 の実施例である收音装置に比べ、感度拘束する音源数を抑えることができ、收音レベル調整の性能および雑音、音響エコー抑圧性能を向上することができる。

20 これら以外の部分に関しては、本発明の第 1～3、5 等の実施例と同じであるので、説明を省略する。

## 第 7 実施例

本発明の第 7 の実施例である收音装置について説明する。

25 本発明の第 7 の実施例である收音装置は、本発明の第 1～6 の実施例である收音装置のフィルタ係数算出部 21 において、共分散行列  $R_{xx}(\omega)$  を白色化することを特徴とする。図 16 は図 4 のフィルタ係数算出部 21 中に破線で示す白色化部 21J1～21JK の 1 つを代表してその機能構成を示す。この白色化部 21J は対角行列算出部 21JA と、重み付け部 21JB と逆演算部 21JC と、乗算部 21JD とにより構成されてい

る。対角行列算出部 21JA は与えられた共分散行列  $\mathbf{R}_{XX}(\omega)$  の対角行列  $\text{diag}(\mathbf{R}_{XX}(\omega))$  を生成する。重み付け部 21JB は予め決めた任意の  $M$  行または  $M+1$  行の行列  $\mathbf{D}$  に基づく重みにより、次式を計算して対角行列に重みを与える。

$$\mathbf{D}^T \text{diag}(\mathbf{R}_{XX}(\omega)) \mathbf{D} \quad (34)$$

5 逆演算部 21JC は式 (34) の逆数

$$1/\{\mathbf{D}^T \text{diag}(\mathbf{R}_{XX}(\omega)) \mathbf{D}\} \quad (35)$$

を計算する。ただし、 $T$  は行列の転置を表す。この逆演算部 21JC の演算結果は入力されたそれぞれの共分散行列  $\mathbf{R}_{XX}(\omega)$  と乗算部 21JD で乗算され、白色化された共分散行列が得られる。

10 共分散行列の白色化により、フィルタ係数算出部 21 において求められるフィルタ係数は、送話信号、受話信号、雑音信号のスペクトルの変化に対して、変化しなくなる。これにより、スペクトル変化による収音レベル調整性能、および音響エコー、雑音の抑圧性能の変化がなくなり、定常的な収音レベル調整と音響エコー、雑音抑圧を得ることができる。

15 これら以外の部分に関しては、本発明の第 1 ～ 4 の実施例と同じであるので、説明を省略する。

### 第 8 実施例

本発明の第 8 の実施例である収音装置について説明する。

20 本発明の第 8 の実施例である収音装置は、本発明の第 1 ～ 7 の実施例である収音装置の共分散行列記憶部 18 が、既に記憶されている共分散行列と、共分散行列算出部 17 により新たに算出された共分散行列を平均して、現在の共分散行列として記憶することを特徴とする。

共分散行列の平均は、例えば以下の方法により行われる。既に記憶されている共分散行列を  $\mathbf{R}_{XX,old}(\omega)$  とし、共分散行列算出部 17 により新たに算出された共分散行列を  $\mathbf{R}_{XX,new}(\omega)$  とし、次式

$$\mathbf{R}_{XX}(\omega) = (1-p)\mathbf{R}_{XX,new}(\omega) + p\mathbf{R}_{XX,old}(\omega) \quad (36)$$

により平均された共分散行列  $\mathbf{R}_{XX}(\omega)$  を求める。ただし、 $p$  は、平均の時定数を決定する定数であり、 $0 \leq p < 1$  の値をとる。

図 17 は共分散行列記憶部 18 とその中に設けられた平均化部 18A の機能構成を示す。平均化部 18A は乗算器 18A1 と、加算器 18A2 と、乗算器 18A3 とから構成されている。共分散行列算出部 17 により算出された音源  $9_k$  に対応する共分散行列  $R_{SkSk}(\omega)$  は新共分散行列  $R_{SkSk,new}(\omega)$  として乗算器 18A1 に与えられ、 $(1-p)$  と乗算され、その乗算結果は加算器 18A2 に与えられる。一方、音源  $9_k$  に対応する共分散行列  $R_{SkSk}(\omega)$  が記憶領域 18B から読み出され、旧共分散行列  $R_{SkSk,old}(\omega)$  として乗算器 18A3 に与えられ、定数  $p$  と乗算される。その乗算結果は加算器 18A2 により乗算器 18A1 の出力  $(1-p)R_{SkSk,new}(\omega)$  と加算され、得られた平均共分散行列  $R_{SkSk}(\omega)$  が音源  $9_k$  に対応する記憶領域に上書きされる。

以上の方法により、共分散行列を平均して記憶することにより、平均前より回路雑音などの外乱の影響を減らし、正確な共分散行列を求めることができ、従って、收音レベル調整、雑音抑圧、あるいは音響エコー抑圧の性能を向上させたフィルタ係数を決定することができる。

これら以外の部分に関しては、本発明の第 1 ～ 5 の実施例と同じであるので、説明を省略する。

なお、本発明は専用のハードウェアにより実現することもできるし、その機能を実現するためのプログラムを、コンピュータ読み取り可能な記録媒体に記録して、この記録媒体に記録されたプログラムをコンピュータに読み込ませ、実行することもできる。コンピュータ読み取り可能な記録媒体とは、フロッピーディスク、光磁気ディスク、CD-ROM、DVD-ROM、不揮発性半導体メモリ、内蔵または外付けハードディスク、等の記憶装置をさす。更に、コンピュータ読み取り可能な記録媒体は、インターネットを介してプログラムを送信する場合のように、短時間の間、動的にプログラムを保持するもの（伝送媒体もしくは伝送は）、その場合のサーバとなるコンピュータシステム内部の揮発性メモリのように、一定時間プログラムを保持しているものも含む。

### 発明の効果

次に、本発明による收音装置の第 1 実施例の有効性を示すために、図 18A、1

8 Bに一辺が20 cm の正方形のそれぞれの角にマイクロホンを配置した場合のシミュレーション結果を示す。シミュレーション条件は、マイクロホン数：4、信号対雑音比：約 20dB、部屋の残響時間：300ms、話者数：2（話者 A は4つのマイクロホンの中心から正方形の一辺と直角方向に 50cm の位置、話者 B は上記中心から話者 A と 90° 成す方向に 200cm の位置）である。これらの条件のもとで、話者 A と話者 B が交互に発音した場合のマイクロホン受信信号波形を図 18 A に示す。話者 A と話者 B の音声波形を比較すると、話者 B の音声の振幅が低くなっていることが分かる。これに対し、本発明により処理を行った後の波形を図 18 B に示す。話者 A と話者 B の音声波形の振幅の大きさがほぼ同じとなっており、収音レベル調整の効果が確認できる。

図 19 は図 10 に示した第 3 実施例によるシミュレーション結果を示す。シミュレーション条件は、マイクロホン数 M：4、処理前の送話信号対雑音比：20 dB、送話信号対音響エコー信号比：-10 dB、部屋の残響時間：300msec である。この条件で、送話と受話を交互に繰り返し、そのときの送話信号レベルを図 19 に示す。行 A が処理前の送話信号レベルであり、行 B が第 3 実施例により処理した後の送話信号レベルである。以上の結果より、第 3 実施例は音響エコー信号を約 40 dB、雑音信号を約 15 dB 低減していることがわかり、この発明の実施例が有効であることが確認できる。

以上説明したように、本発明の第 1 実施例によれば、複数のマイクロホンで受信した信号から音源位置を検出し、音源位置ごとの発話区間の共分散行列に基づきフィルタ係数を算出し、これらのフィルタ係数で、マイクロホン受信信号をフィルタリングして加算することにより、音量を音源位置ごとに調整した送話信号を得ることができる。

この発明の第 2 実施例によれば、第 1 実施例において発話区間の共分散行列に加え更に雑音区間の共分散行列を使用してフィルタ係数を決定することにより、収音レベル調整に加えて雑音抑圧が可能になる。

この発明の第 3 実施例によれば、第 1 又は第 2 実施例において、発話区間の共分散行列に加えて更に受話区間における共分散行列を使用してフィルタ係数を決定することにより、音響エコーの抑圧が可能となる。

この発明の第4実施例によれば、発話区間の共分散行列と受話区間の共分散行列を使ってフィルタ係数を決めることにより、受話信号がスピーカで再生され、收音された音響エコーを抑圧することができる。

5 この発明の第5実施例によれば、第4実施例において、発話区間及び受話区間の共分散行列に加え更に雑音区間の共分散行列を使ってフィルタ係数を決めることにより、更に雑音抑圧が可能となる。

10 この発明の第6実施例によれば、上記第1、2、3及び5の実施例において、フィルタ係数計算時に、より古い発音の共分散行列に対してより小さい感度拘束の重み係数を与えることにより、收音レベルの調整性能、雑音抑圧性能、あるいは音響エコー抑圧性能を更に向上することができる。

この発明の第7実施例によれば、上記第1乃至第6実施例において、フィルタ係数計算時に、共分散行列を白色かすることにより、信号スペクトルの変化による影響の少ない收音レベル調整、雑音抑圧、音響エコー抑圧を可能にする。

15 この発明の第8実施例によれば、第1乃至第7実施例において、共分散行列の保存時に、対応する領域に既に保存されている共分散行列との重み付き平均共分散行列で更新保存することにより、より正確な共分散行列が得られ、收音レベル調整、雑音抑圧、音響エコー抑圧の性能を向上したフィルタ係数を決めることができる。

## 請求の範囲

1. 音響空間に配置された複数チャネルのマイクロホンにより各音源から発せられた音を收音する收音方法であって、

- 5 (a) 上記複数チャネルのマイクロホンで受信された受信信号から、発話区間を判定する発話判定段階を含む状態判定段階と、
- (b) 上記発話判定段階において発話区間と判定された場合に、上記受信信号から、各音源位置を検出する音源位置検出段階と、
- (c) 上記受信信号を周波数領域の信号に変換する周波数領域変換段階と、
- 10 (d) 上記周波数領域の受信信号の共分散行列を算出する共分散行列算出段階と、
- (e) 上記音源位置検出段階の検出結果に基づき、各音源に対し上記共分散行列を記憶する共分散行列記憶段階と、
- (f) 記憶されている上記共分散行列と予め決めた出力レベルに基づき上記複数チャネルのフィルタ係数を算出するフィルタ係数算出段階と、
- 15 (g) 上記複数チャネルの受信信号をそれぞれ上記複数チャネルのフィルタ係数でフィルタリングするフィルタリング段階と、
- (h) 上記複数チャネルのフィルタリング結果を加算して送話信号として出力する加算段階、
- とを含む收音方法

- 20 2. 請求項1記載の收音方法において、更に、各音源に対応して記憶されている共分散行列に基づいて上記音源からの発話に対する收音レベルを推定する收音レベル推定段階を含み、上記フィルタ係数算出段階は上記各音源に対応して記憶された上記共分散行列及び上記推定された收音レベルに基づいて出力レベルが所望のレベルとなるよう、上記複数チャネルのフィルタ係数を算出する段階を含む。

- 25 3. 請求項2記載の收音方法において、上記状態判定段階は、上記複数チャネルの受信信号から雑音区間を判定する雑音判定段階を含み、

上記共分散行列算出段階は、上記雑音区間と判定された場合、その区間での受信信号の共分散行列を雑音の共分散行列として算出する段階を含み、



上記共分散行列記憶段階は、各音源ごとに対応して上記受信信号の共分散行列を記憶すると共に、上記雑音区間の共分散行列を記憶するよう適応されており、

上記フィルタ係数算出段階は、上記発話区間の各音源に対する記憶された共分散行列と上記雑音区間の記憶された共分散行列に基づいて、各音源に対する収音レベルが各々所望のレベルとなり、かつ雑音を抑圧するように複数チャネルのフィルタ係数を算出するよう適応されている。

4. 請求項2記載の収音方法において、上記音響空間に受話信号を再生して出力するスピーカが設けられており、上記状態判定段階は受話信号から受話区間を判定する受話判定段階を含み、

10 上記周波数領域変換段階は受話信号を周波数領域の信号に変換する段階を含み、

上記共分散行列算出段階は、上記発話区間及び上記受話区間のそれぞれにおいて上記共分散行列を周波数領域の上記複数チャネルの受信信号と上記受話信号から算出し、

15 上記共分散行列記憶段階は、上記発話区間の各音源に対応する共分散行列と、上記受話区間の共分散行列を記憶し、

20 上記フィルタ係数算出段階は、上記受話区間の記憶された共分散行列および上記発話区間の音源ごとに記憶された共分散行列に基づいて、各音源に対する収音レベルが各々所望のレベルとなり、上記受信信号に含まれる上記スピーカによる再生音の信号成分である音響エコーを抑圧するよう複数チャネルのフィルタ係数を算出する。

5. 請求項1乃至4のいずれか記載の収音方法において、上記音源は2以上のK個あり、上記フィルタ係数算出段階は、K個の音源に対する感度拘束の重み  $C_{S1} \sim C_{SK}$  を、過去に発音した音源に対する重みほど小さくしてそれぞれの共分散行列に与えてから上記フィルタ係数を算出する。

25 6. 請求項1乃至4のいずれか記載の収音方法において、上記複数チャネルをMチャネルとすると、上記フィルタ係数算出段階は、各々の共分散行列  $\mathbf{R}_{xx}(\omega)$  の対角成分  $\text{diag}(\mathbf{R}_{xx}(\omega))$  と任意のM行またはM+1行の行列  $\mathbf{D}$  に基づく重み  $1/\{\mathbf{D}^H \text{diag}(\mathbf{R}_{xx}(\omega)) \mathbf{D}\}$  を各々の共分散行列  $\mathbf{R}_{xx}(\omega)$  に乗じ白色化してから、上記フィルタ係数の算出を行う。

7. 請求項 1 乃至 4 のいずれか記載の收音方法において、上記共分散行列記憶段階は、過去に記憶されている共分散行列と、上記共分散行列算出段階により新たに算出された共分散行列を平均して、現在の共分散行列として記憶する。

5 8. 音響空間に配置された複数チャネルのマイクロホンにより各音源から発せられた音を收音する收音装置において、

複数チャネルのマイクロホンの各々で受音された受音信号から、発話区間を判定する発話判定部を含む状態判定部と、

上記発話判定部において発話区間と判定された場合に、上記受音信号から、音源位置を検出する音源位置検出部と、

10 上記受音信号を周波数領域の信号に変換する周波数領域変換部と、

上記周波数領域の複数チャネルの受音信号の共分散行列を各音源ごとに算出する共分散行列算出部と、

上記音源位置検出手段の検出結果に基づき、上記共分散行列を音源ごとに記憶する共分散行列記憶部と、

15 記憶された上記共分散行列を用いて、各音源に対する送話信号レベルが各々所望のレベルとなるよう複数チャネルのフィルタ係数を算出するフィルタ係数算出部と、

上記マイクロホン受音信号を、上記複数チャネルのフィルタ係数で、各々フィルタリングする複数チャネルのフィルタと、

20 上記複数チャネルのフィルタの出力信号し、送話信号として出力する加算器、とを含む。

9. 請求項 8 記載の收音装置において、各音源に対応して記憶された共分散行列から各音源の收音レベルを推定する收音レベル推定部を更に含み、上記フィルタ係数算出部は上記推定された收音レベルに基づいて各音源に対する送話信号レベルが所定レベルとなるよう対応する共分散行列に重みを与えて上記フィルタ係数を算出するよう適応されている。

10. 請求項 1 乃至 7 のいずれか記載の收音方法をコンピュータで実行させるための收音プログラム。

11. 受話信号がスピーカから再生される音響空間内で少なくとも 1 つのマイクロホンで少なくとも 1 つの音源からの発音を收音する收音方法であり、

(a) 上記少なくとも 1 チャンネルのマイクロホンで受音された受音信号と受話信号から発話区間及び受話区間を判定する状態判定段階と、

(b) 上記受音信号及び上記受話信号を周波数領域の信号に変換する周波数領域変換段階と、

5 (c) 上記周波数領域の受音信号及び受話信号から発話区間での共分散行列及び受話区間での共分散行列を算出する共分散行列算出段階と、

(d) 上記状態判定段階の判定結果に基づいて、上記共分散行列を上記発話区間及び上記受話区間ごとに記憶する共分散行列記憶段階と、

10 (e) 上記発話区間及び上記受話区間での記憶された共分散行列に基づいて受話信号の音響エコーを抑圧するよう上記マイクロホンと同チャンネル数の受音信号用フィルタ係数と、1 チャンネルの上記受話信号用フィルタ係数を算出するフィルタ係数算出段階と、

15 (f) 上記受音信号を、上記少なくとも 1 チャンネルの受音信号用フィルタ係数でフィルタリングし、上記受話信号を上記受話信号用フィルタ係数でフィルタリングするフィルタリング段階と、

(g) 上記フィルタリングされた信号を加算して送話信号として出力する加算段階、とを含む。

1 2. 請求項 1 1 記載の收音方法において、上記状態判定段階は、上記受音信号及び上記受話信号から雑音区間を判定する段階を含み、上記共分散行列算出段階は上記雑音区間での共分散行列を算出する段階を含み、上記共分散行列記憶段階は、上記雑音区間での共分散行列を記憶する段階を含み、上記フィルタ係数算出段階は、上記発話区間、上記受話区間及び上記雑音区間での記憶された共分散行列に基づいて上記音響エコーと雑音を抑圧するよう上記少なくとも 1 チャンネルの受音信号用フィルタ係数と、上記受話信号用フィルタ係数を算出する。

25 1 3. 請求項 1 1 記載の收音方法において、上記マイクロホンは複数チャンネルに設けられ、複数音源からの発音を受音し、上記方法は更に、上記状態判定段階により発話区間と判定された場合に、上記複数チャンネルのマイクロホンからの受音信号から音源位置を検出する音源位置検出段階を含み、上記共分散行列記憶段階は、上記状態判定段階の判定結果及び検出音源位置に基づいて上記共分散行列を音源位置、

受話区間ごとに記憶する。

1 4. 請求項 1 3 の收音方法において、上記フィルタ係数算出段階は、K 個の各音源位置に対する感度拘束の重み係数  $C_{s1} \sim C_{sK}$  を、過去に発音した音源に対する重みほど小さくしてそれぞれの音源に対応する上記共分散行列に与えてから上記フィルタ係数を算出する。

1 5. 請求項 1 1 乃至 1 4 のいずれかの收音方法において、上記複数チャネルは 2 以上の M チャネルであり、上記フィルタ係数算出段階は、それぞれの M+1 行 M+1 列の共分散行列  $\mathbf{R}_{xx}(\omega)$  の対角成分  $\text{diag}(\mathbf{R}_{xx}(\omega))$  と任意の M+1 行の行列 D に基づく重み  $1/(\mathbf{D}^T \text{diag}(\mathbf{R}_{xx}(\omega)) \mathbf{D})$  をそれぞれの共分散行列  $\mathbf{R}_{xx}(\omega)$  に乗じて白色化してからフィルタ係数を算出する。

1 6. 請求項 1 1 乃至 1 4 のいずれかの收音方法において、上記共分散行列記憶段階は、既に記憶されている共分散行列と、上記共分散行列算出部により新たに算出された共分散行列を平均して現在の共分散行列として記憶する。

1 7. 收音装置であり、

音源からの送話音を收音して受音信号を出力する少なくとも 1 チャネルのマイクロホンと、

受話信号を再生出力するスピーカと、

受音信号と受話信号から発話区間及び受話区間を判定する状態判定部と、

上記受話信号及び上記受音信号を周波数領域の信号に変換する周波数領域変換部

と、

上記発話区間及び受話区間ごとに上記周波数領域の受音信号と受話信号の共分散行列を算出する共分散行列算出部と、

上記共分散行列を発話区間及び受話区間ごとに記憶する共分散行列記憶部と、

記憶された上記共分散行列に基づいて上記受話信号の音響エコーを抑圧するように上記少なくとも 1 チャネルの受音信号用フィルタ係数と上記受話信号用フィルタ係数を算出するフィルタ係数算出部と、

上記受音信号用フィルタ係数と受話信号用フィルタ係数が設定され、上記受音信号と受話信号をそれぞれフィルタリングする受音信号用フィルタと受話信号用フィルタと、

上記受音信号用フィルタの出力と上記受話信号用フィルタの出力を加算して送話信号として出力する加算器、

とを含む。

5 18. 請求項17記載の收音装置において、上記マイクロホンと上記受音信号用フィルタはそれぞれ複数チャンネル設けられており、上記加算器は、上記複数チャンネルの受音信号用フィルタの出力と上記受話信号用フィルタの出力を加算して送話信号として出力する。

10 19. 請求項18記載の收音装置において、上記状態判定部は上記受音信号と上記受話信号から雑音区間を判定する雑音判定部を含み、上記共分散行列算出部は上記雑音区間の受音信号と受話信号の共分散行列を算出するよう適応されており、上記共分散行列記憶部は上記雑音区間の共分散行列を記憶するよう適応されており、上記フィルタ係数算出部は記憶された上記共分散行列に基づいて上記受話信号の音響エコー及び雑音を抑圧するよう上記複数チャンネルのフィルタ係数を算出し、上記複数チャンネルのフィルタに設定するよう適応されている。

15 20. 請求項19記載の收音装置において、更に上記複数チャンネルの受音信号に基づいてK個の音源の位置を検出する音源位置検出部が設けられ、上記共分散行列算出部は、上記発話区間の共分散行列を各音源ごとに算出するよう適応されており、上記共分散行列記憶部は上記発話区間の共分散行列を各音源ごとに記憶するよう適応されており、上記フィルタ係数算出部はそれぞれの音源に対し過去に発話した音源ほど小さな感度拘束の重み  $C_{S1} \sim C_{SK}$  を小さくしてそれぞれの共分散行列に与えて  
20 上記フィルタ係数を算出する手段を含む。

21. 請求項11乃至16のいずれか記載の收音方法をコンピュータで実行させるための收音プログラム。

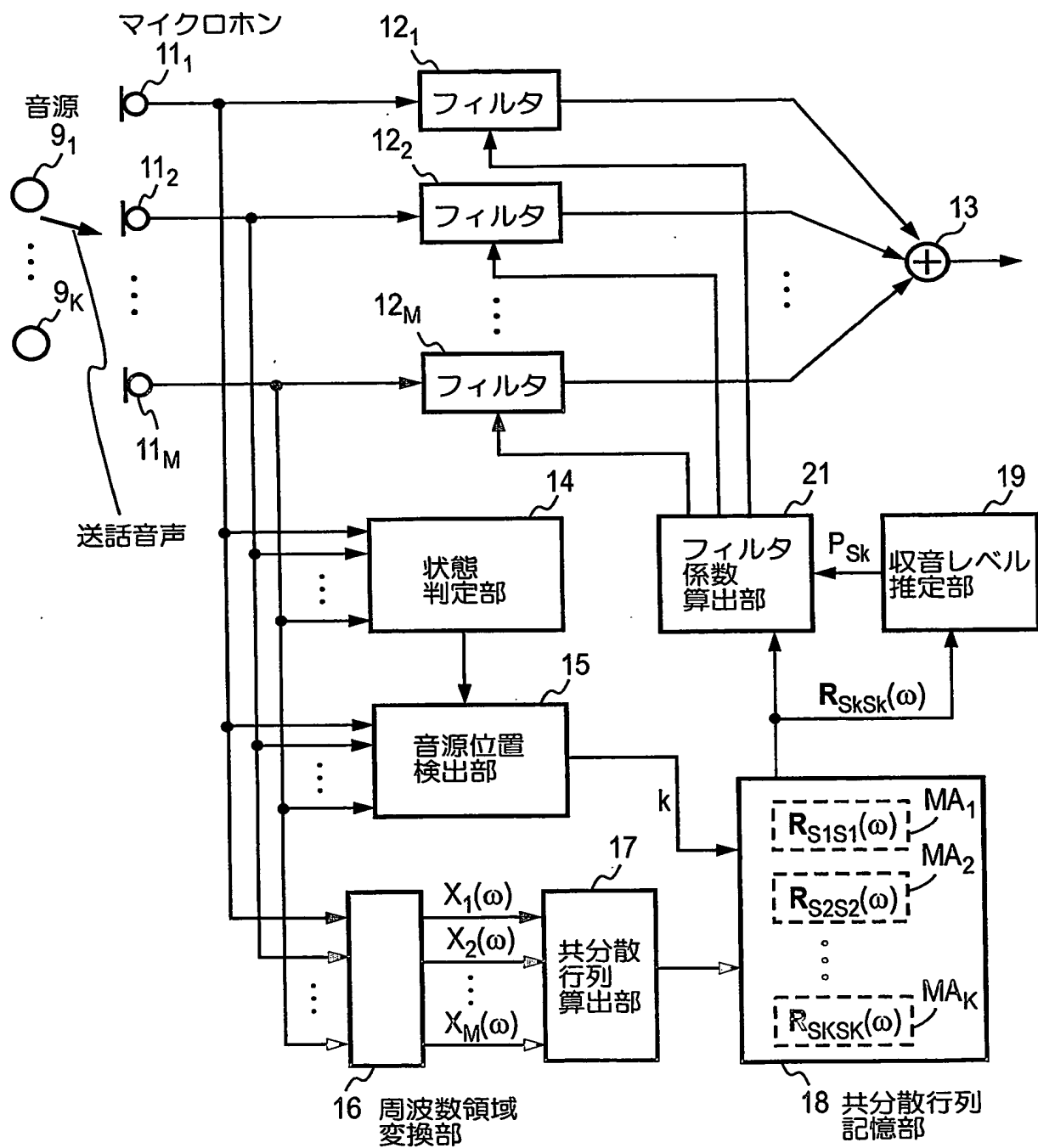


図1

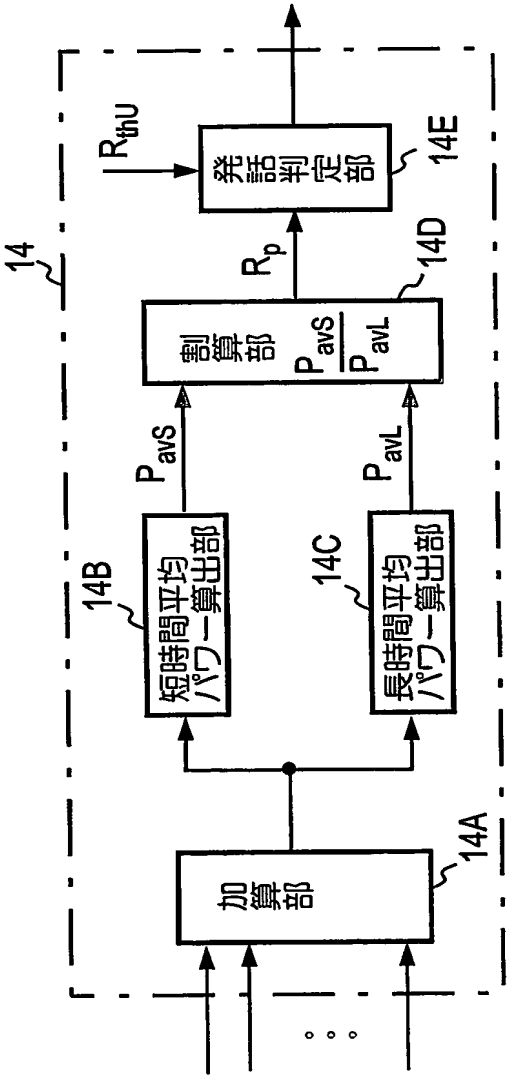


図2

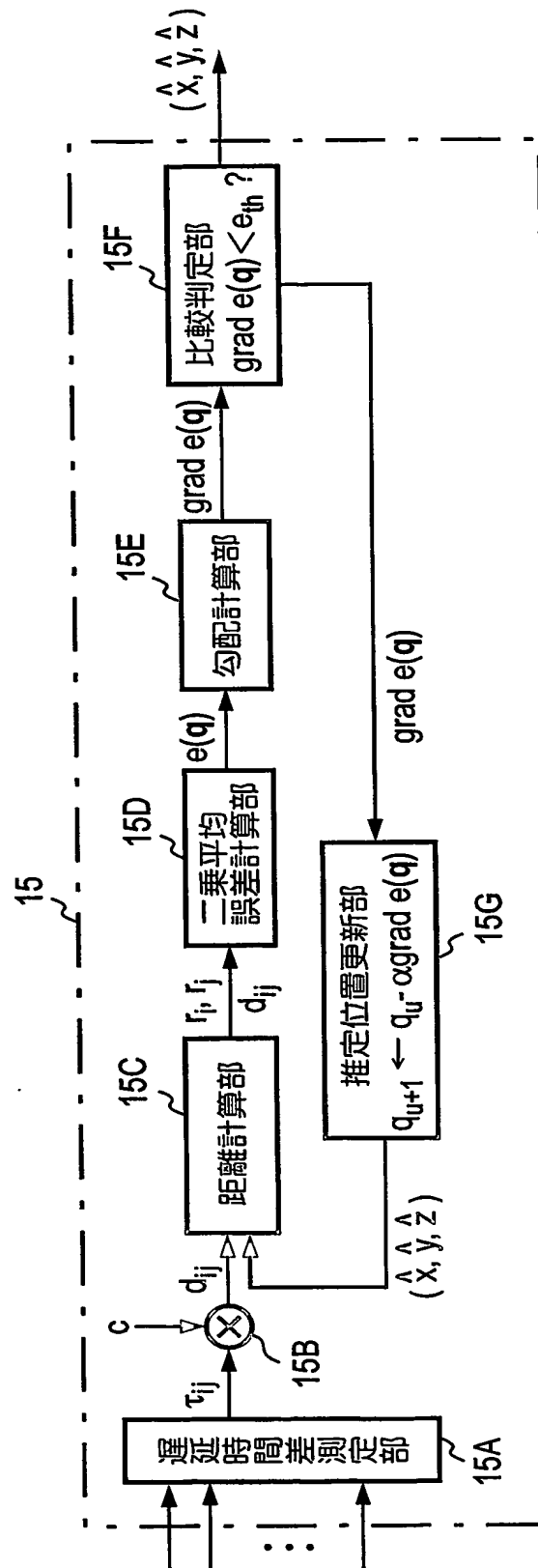


図3



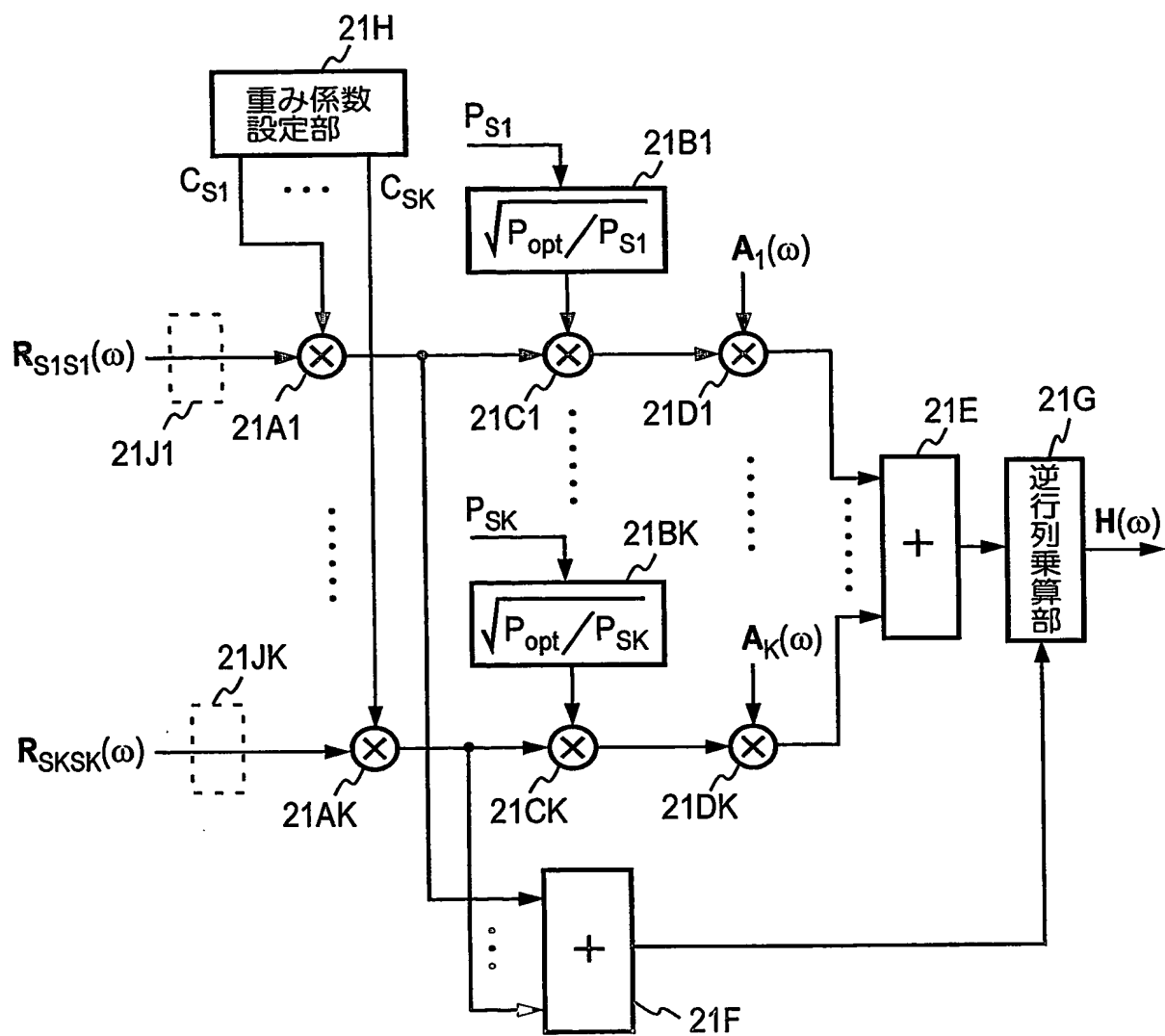
21

図4

5/18

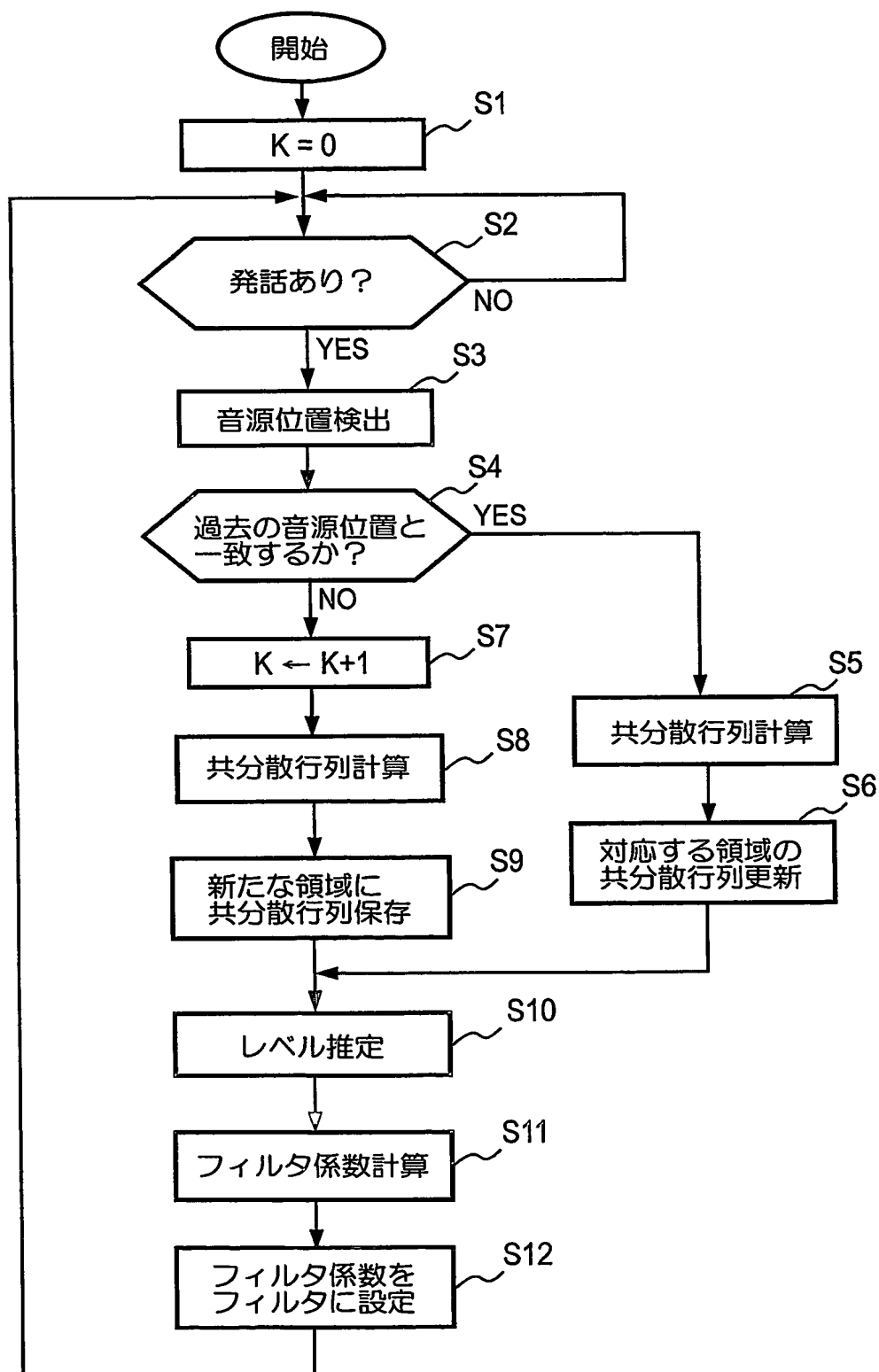


図5

6/18

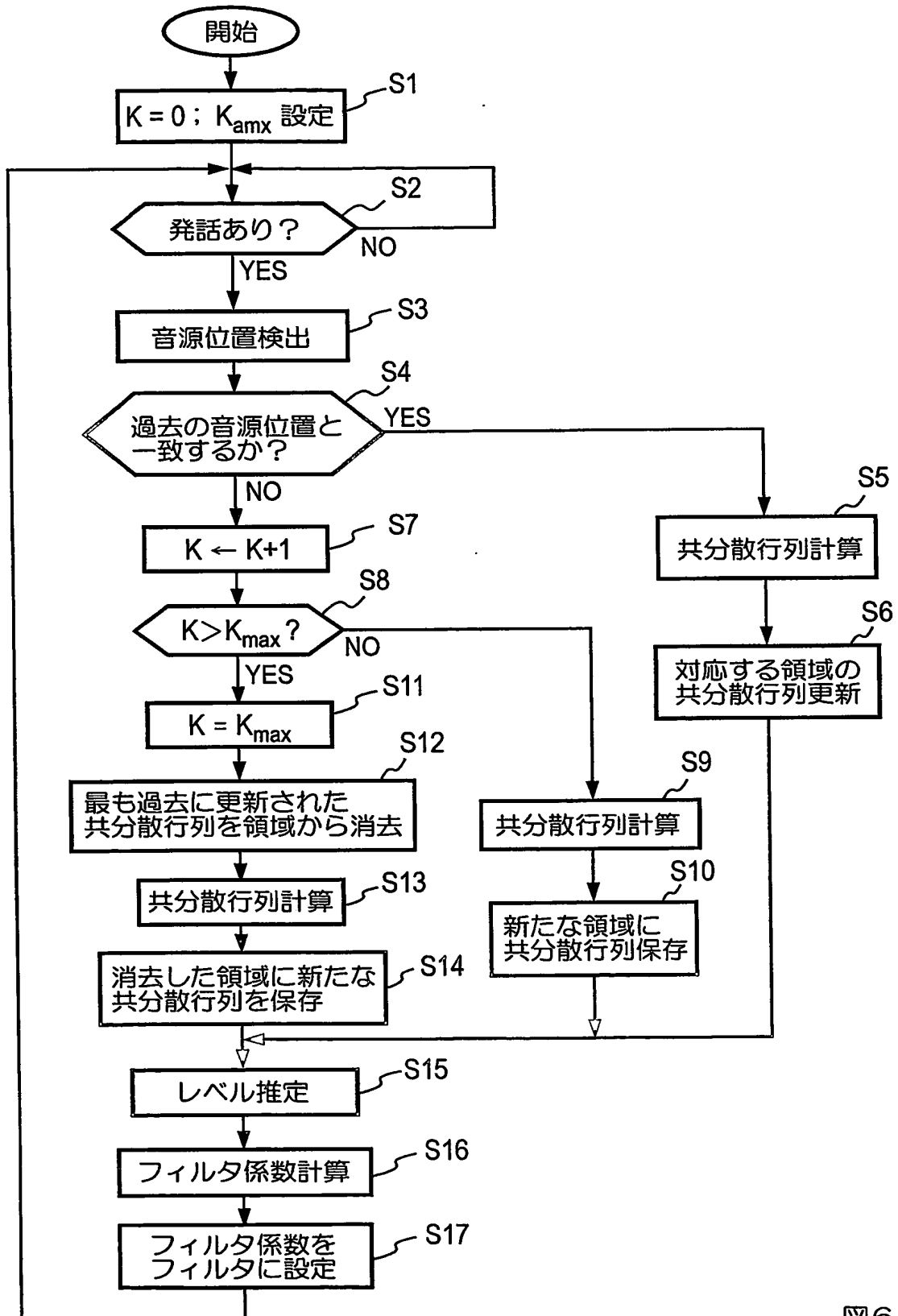


図6

7/18

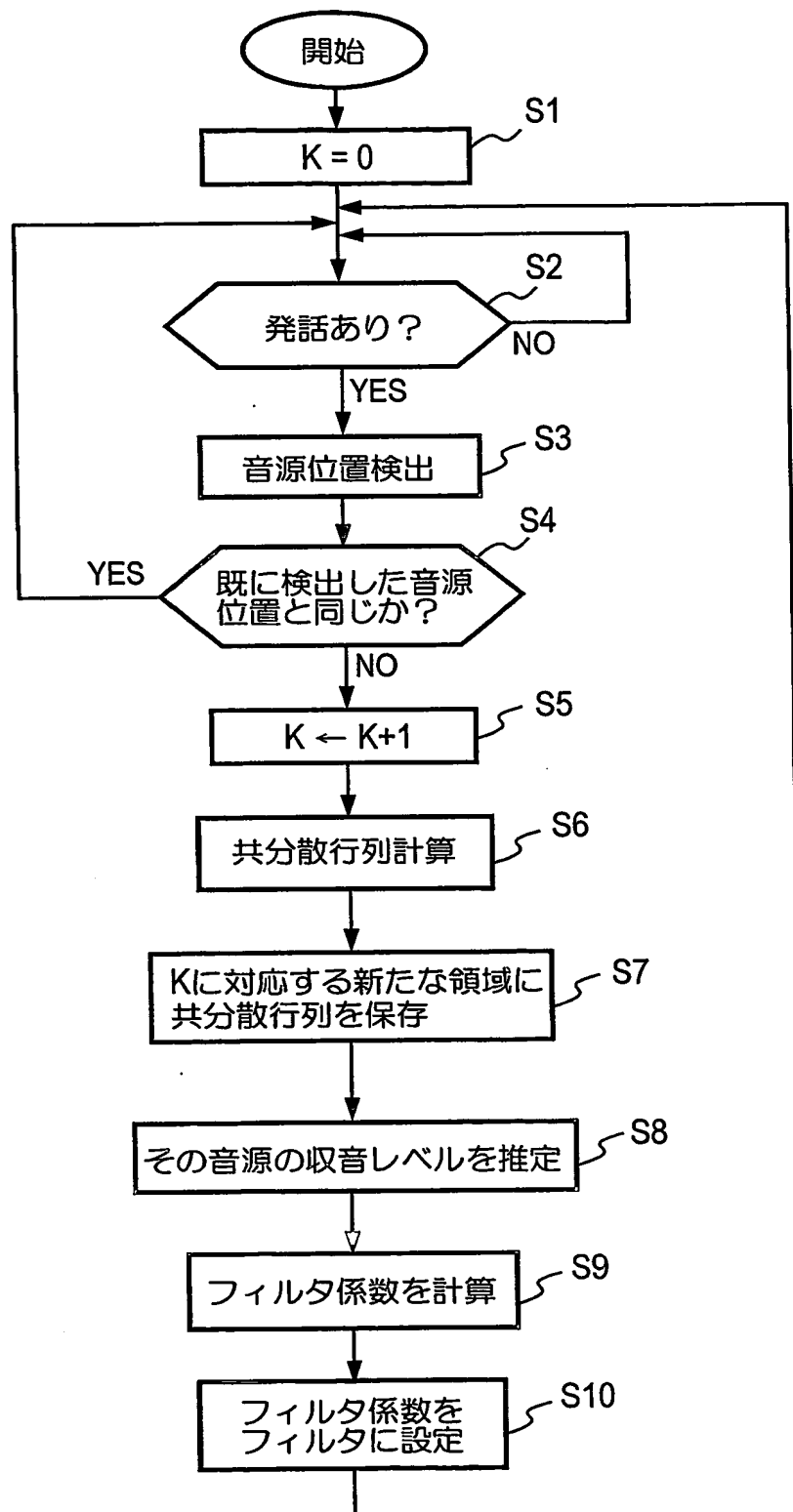


図7

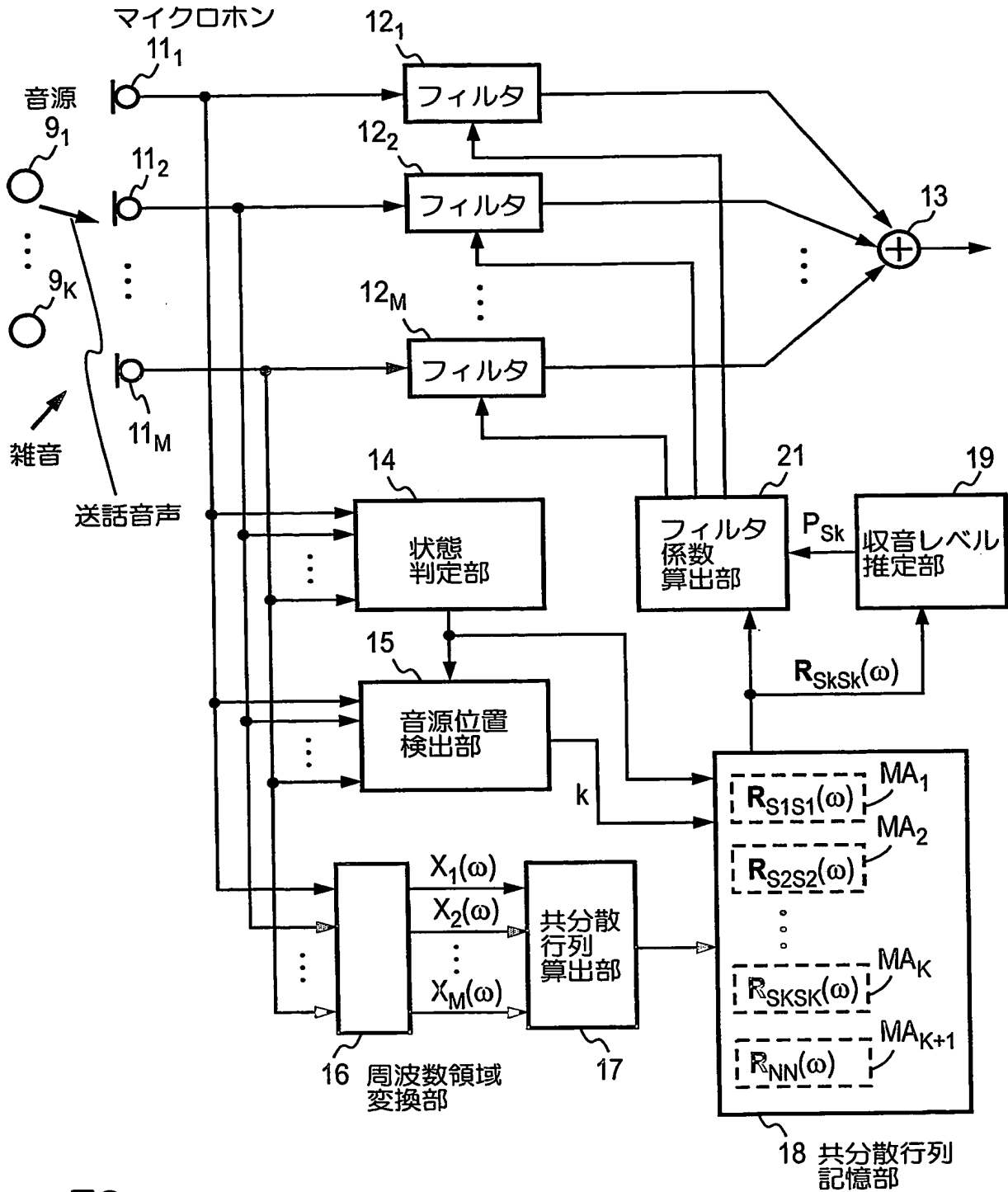


図8

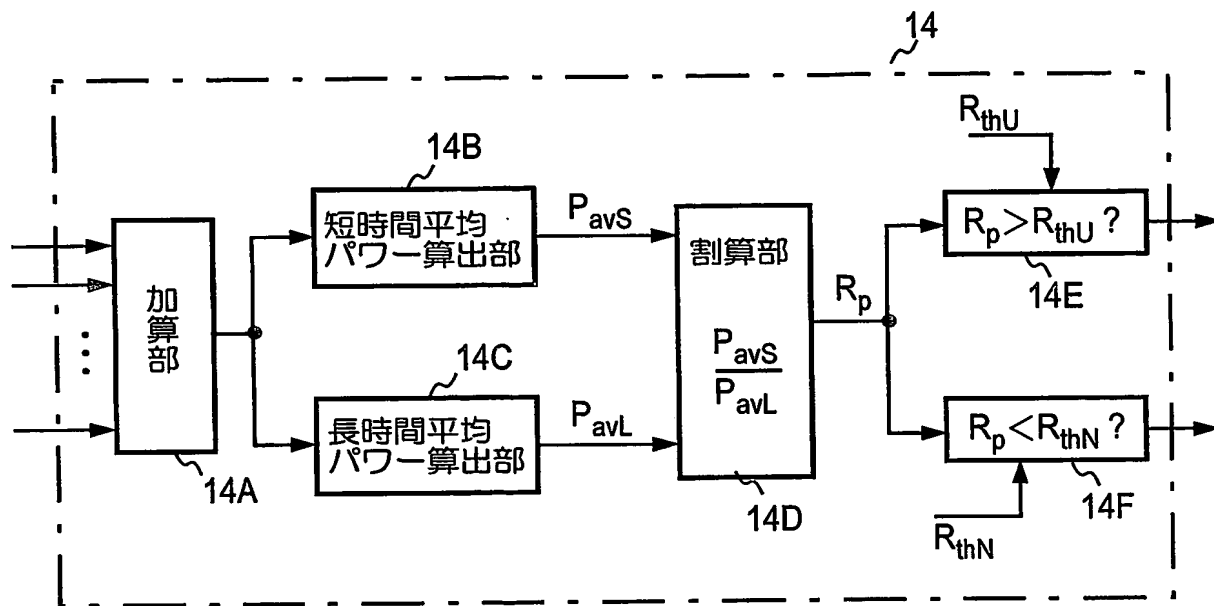


図9

10/18

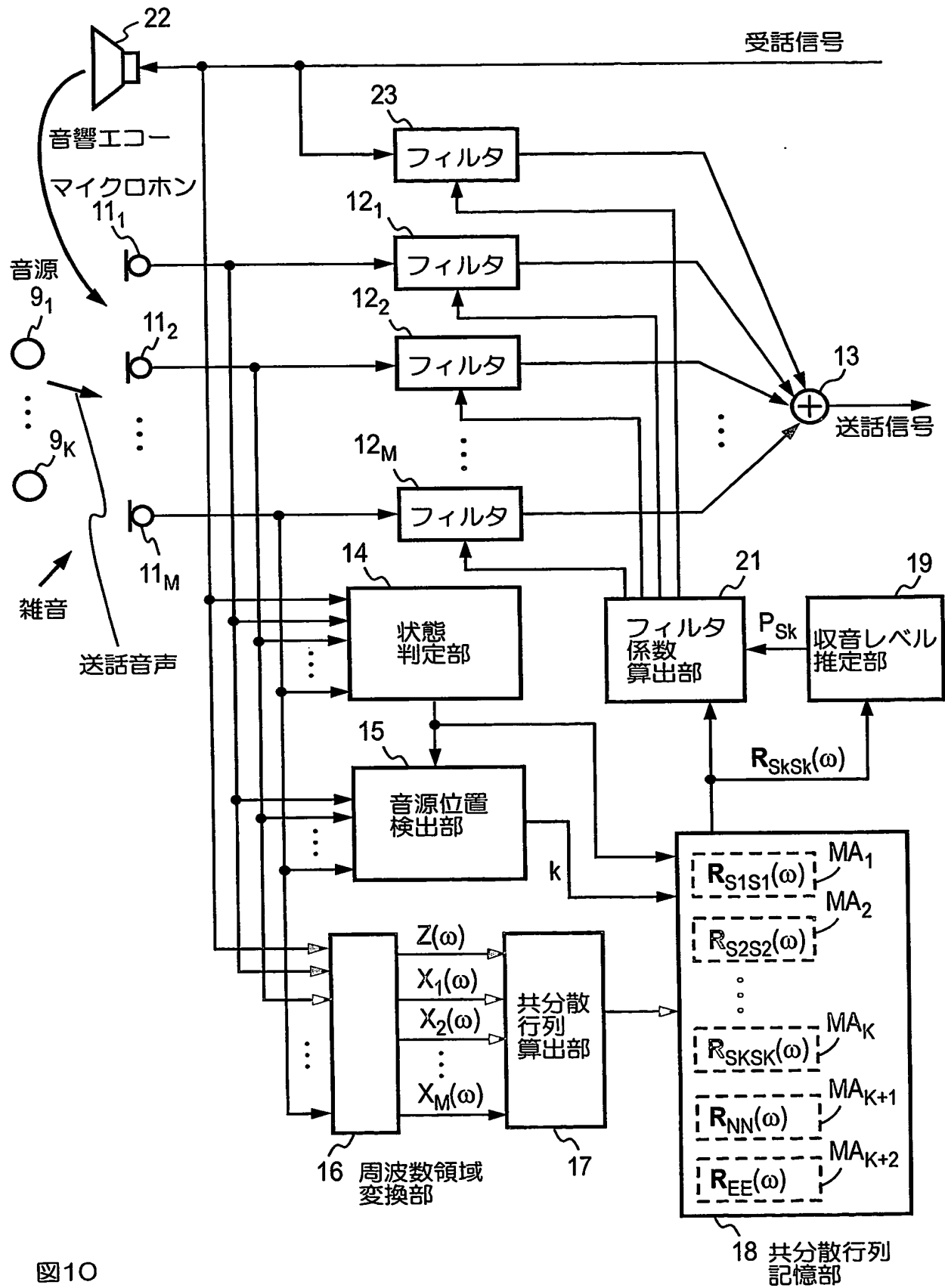


図10

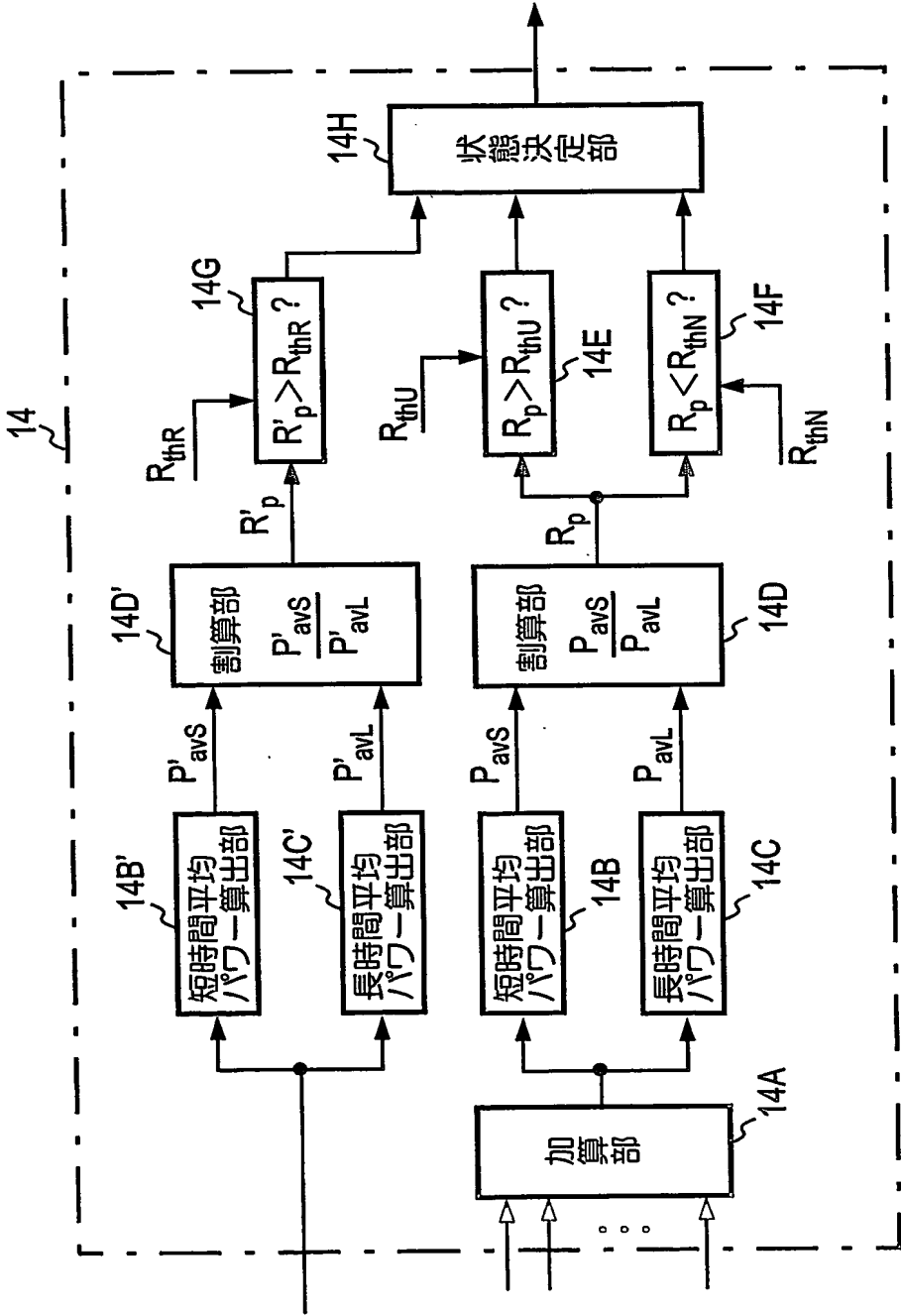


図11



12/18

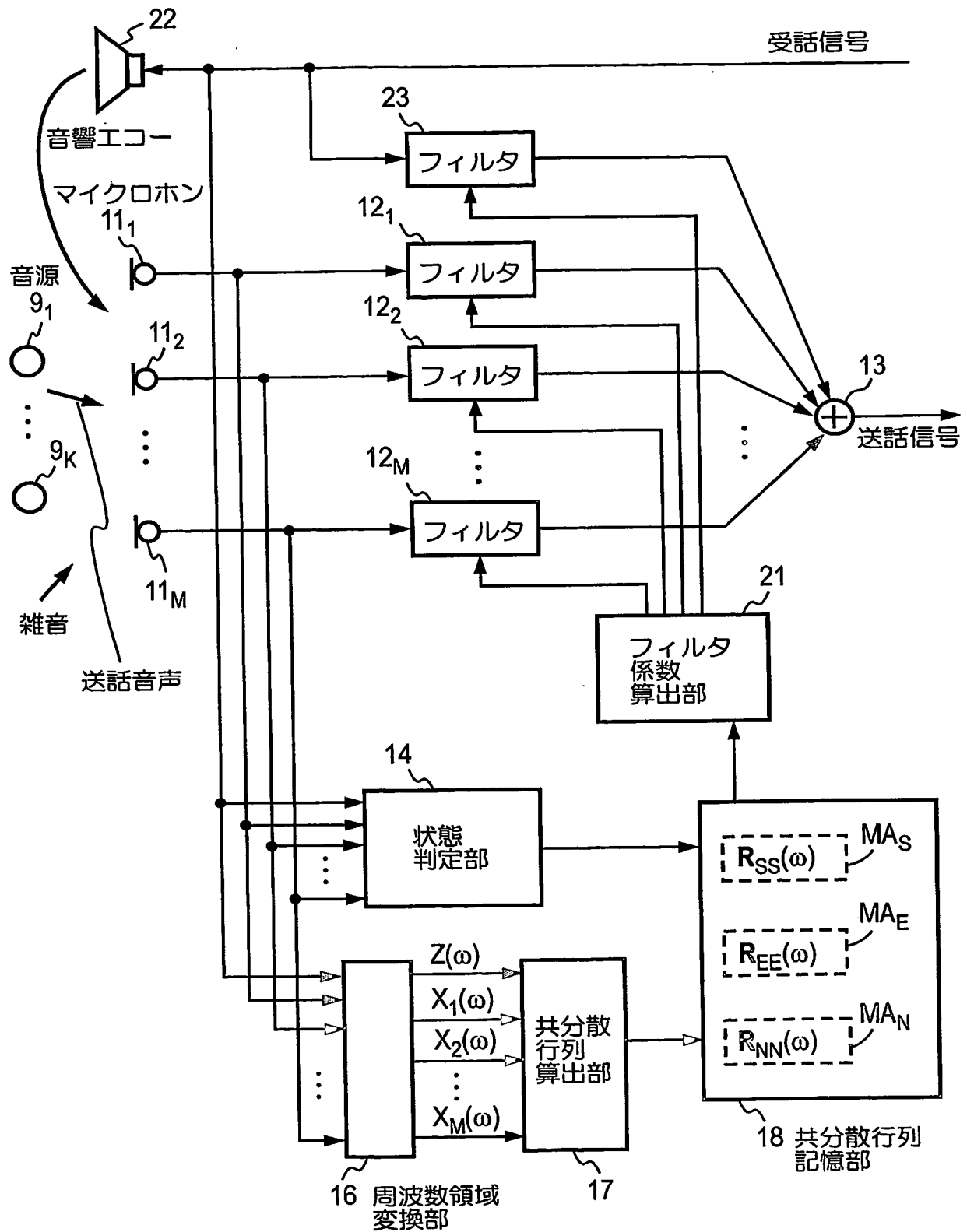


図12

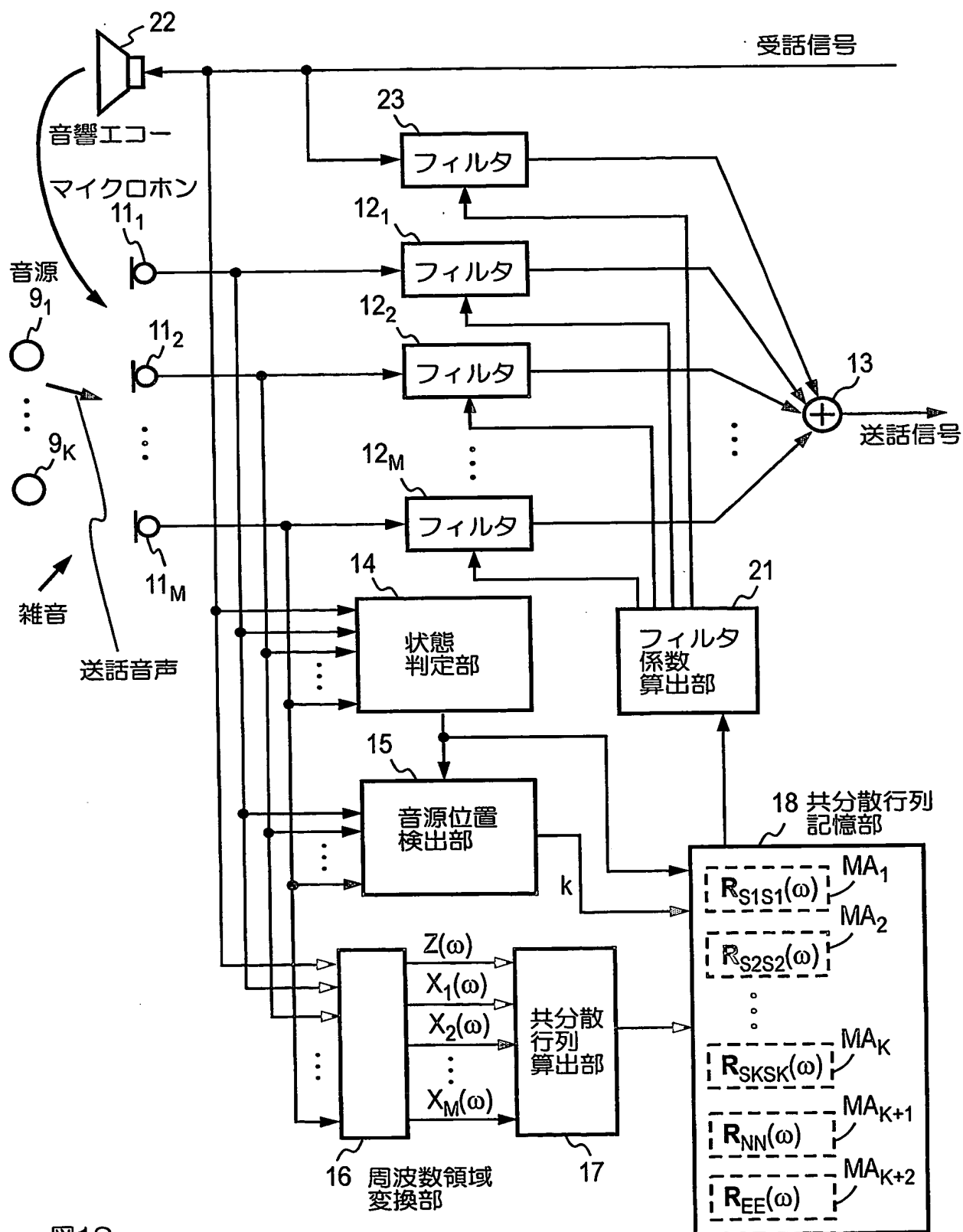


図13

14/18

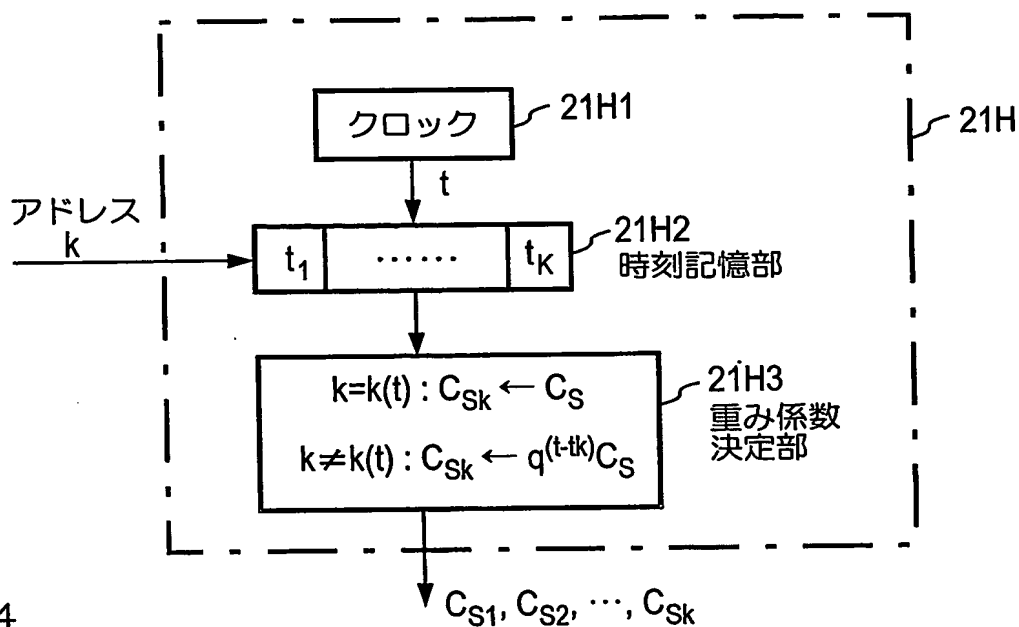


図14

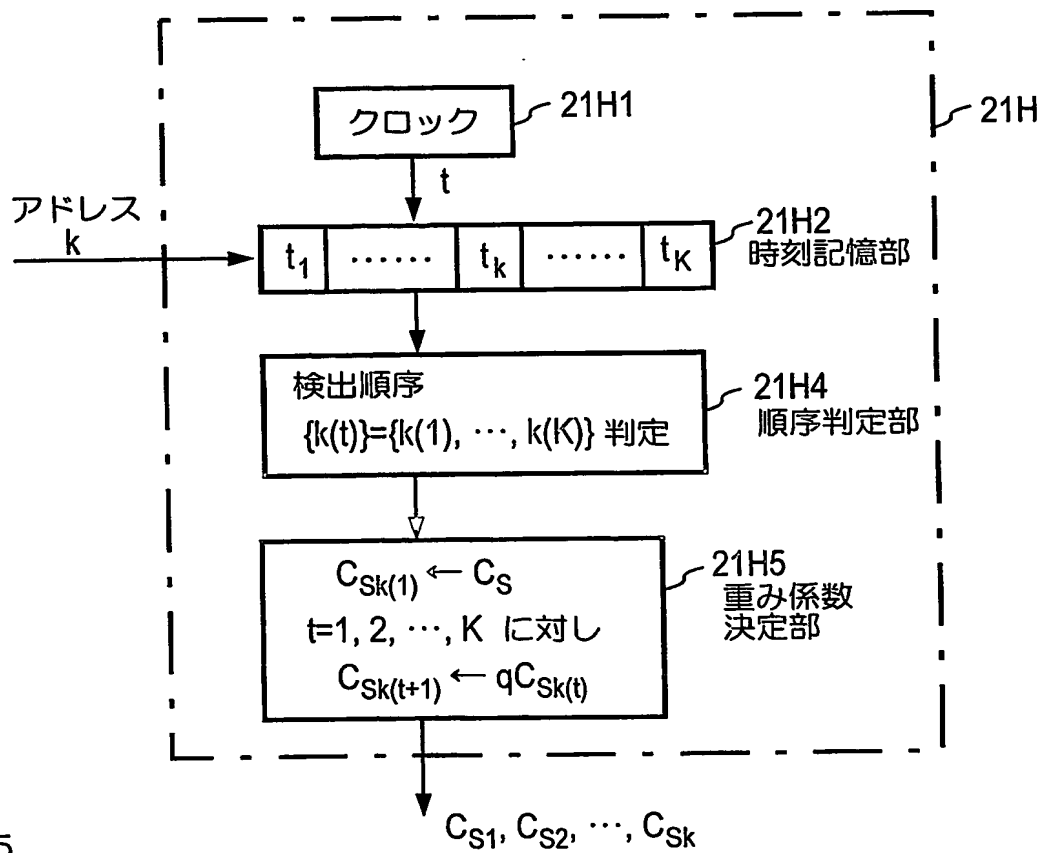


図15

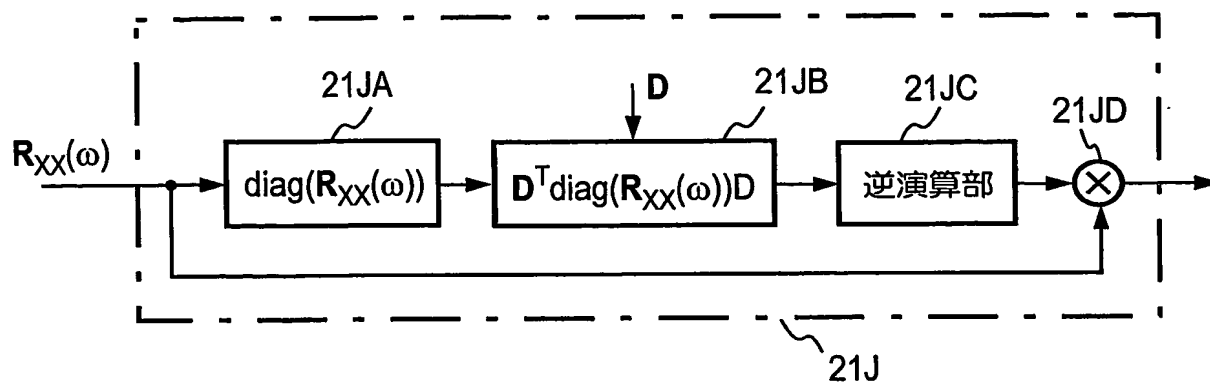


図16

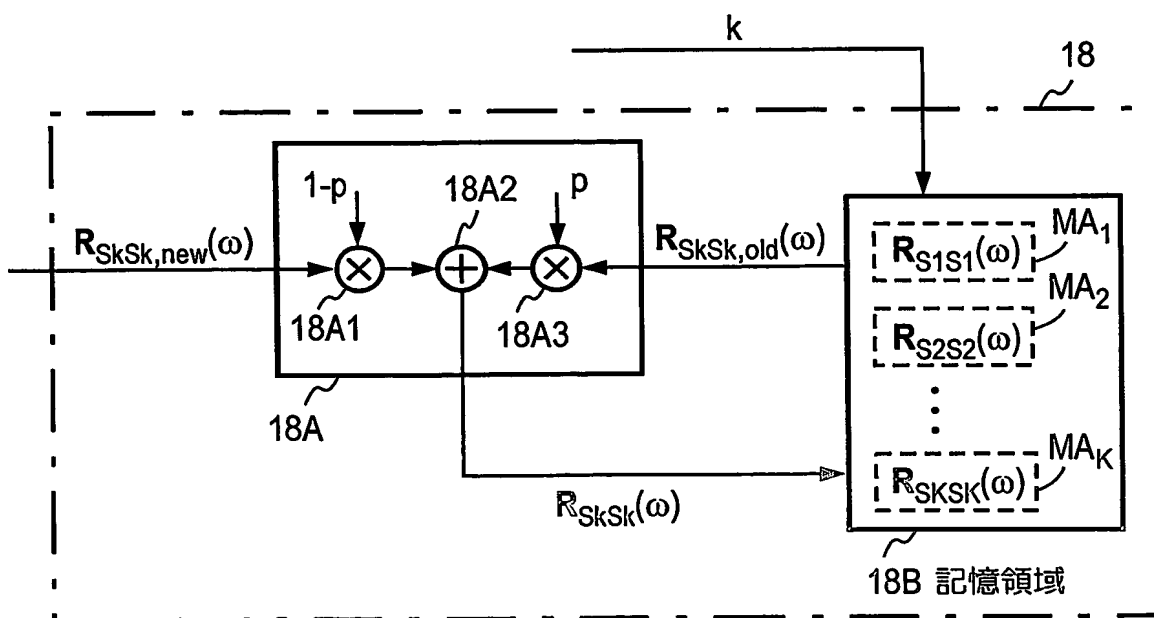


図17

16/18

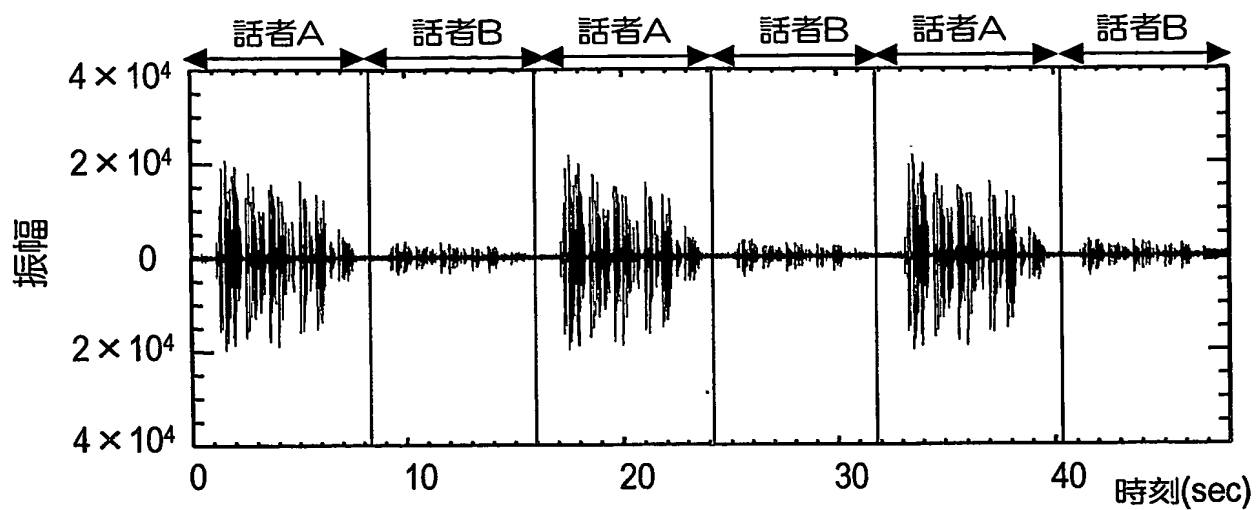


図18A 処理前

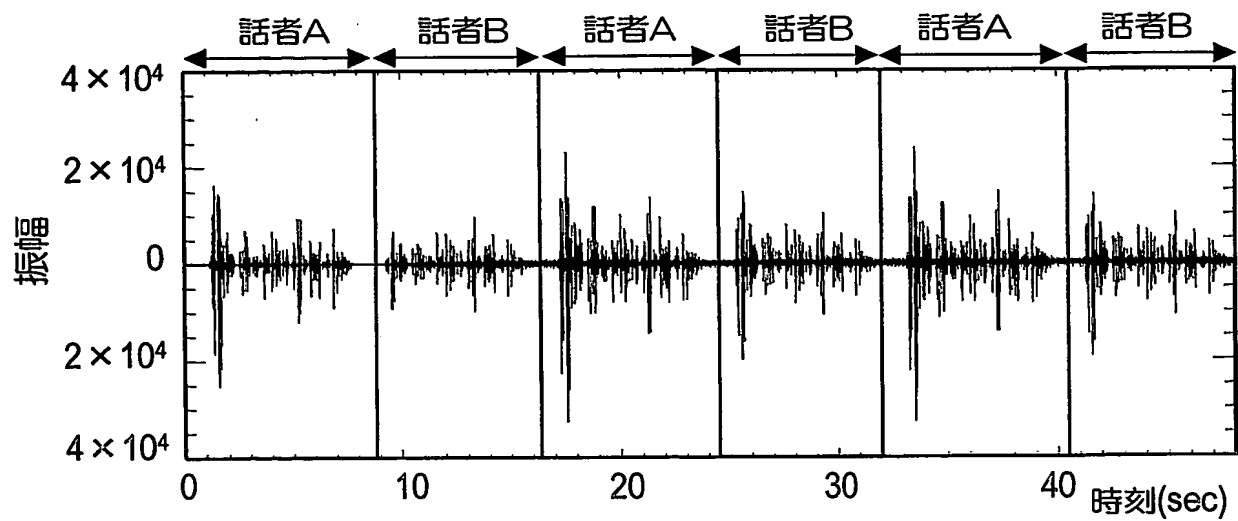


図18B 処理後

17/18

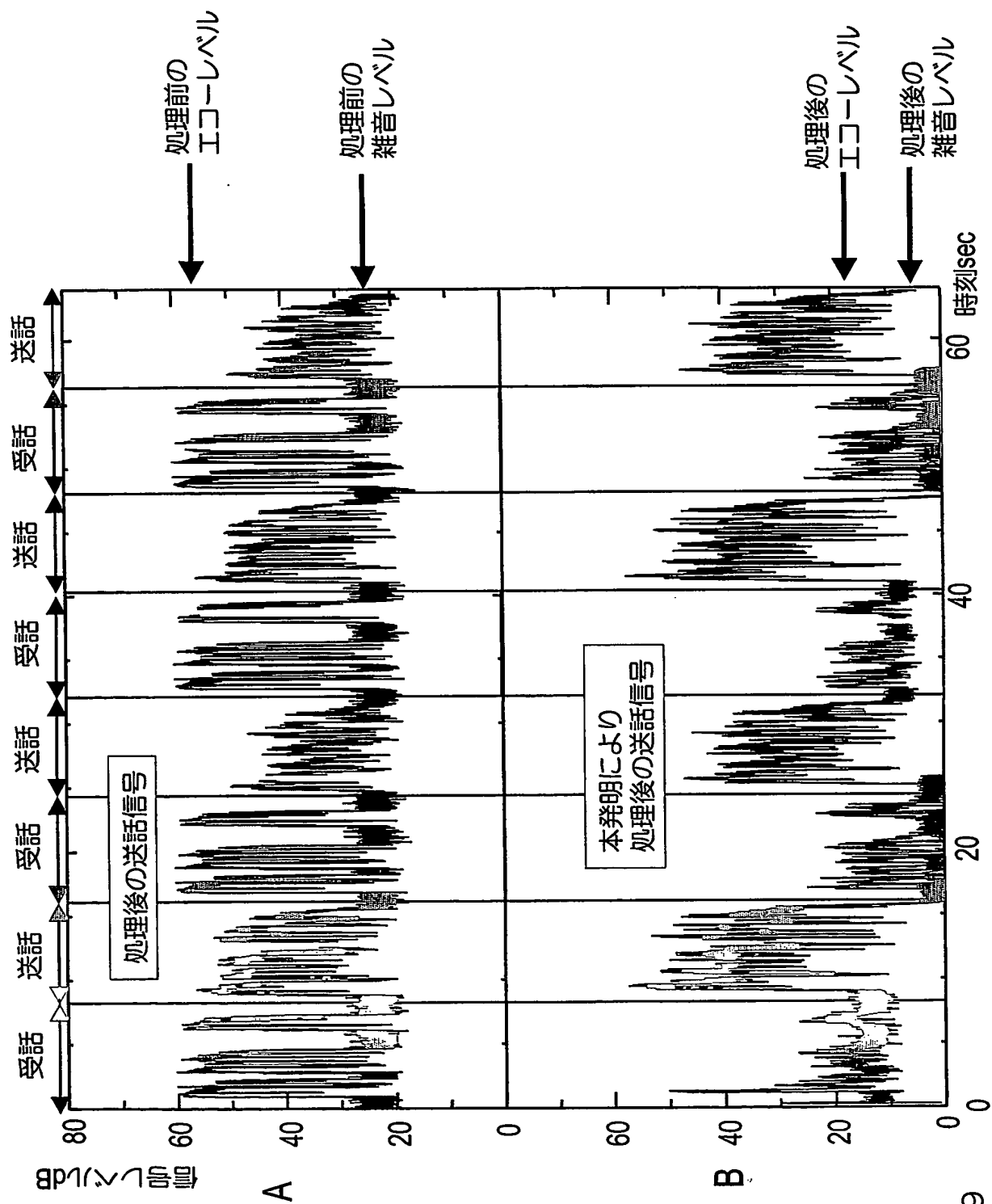


図19

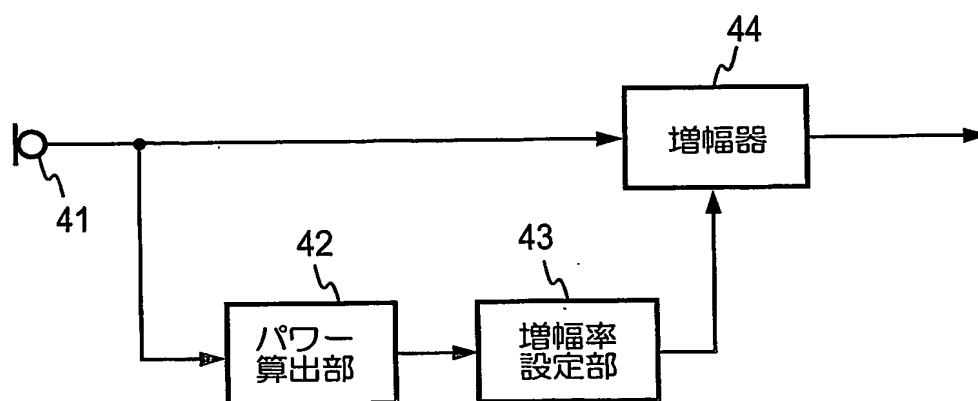


図20

# INTERNATIONAL SEARCH REPORT

International application No.

PCT/JP2004/001261

## A. CLASSIFICATION OF SUBJECT MATTER

Int.Cl<sup>7</sup> H04R3/00, H04B3/20, H03H21/00, H03H17/02, H04M1/60

According to International Patent Classification (IPC) or to both national classification and IPC

## B. FIELDS SEARCHED

Minimum documentation searched (classification system followed by classification symbols)

Int.Cl<sup>7</sup> H04R3/00, H04B3/20, H03H21/00, H03H17/02, H04M1/60

Documentation searched other than minimum documentation to the extent that such documents are included in the fields searched

Jitsuyo Shinan Koho	1922-1996	Toroku Jitsuyo Shinan Koho	1994-2004
Kokai Jitsuyo Shinan Koho	1971-2004	Jitsuyo Shinan Toroku Koho	1996-2004

Electronic data base consulted during the international search (name of data base and, where practicable, search terms used)

## C. DOCUMENTS CONSIDERED TO BE RELEVANT

Category*	Citation of document, with indication, where appropriate, of the relevant passages	Relevant to claim No.
A	JP 11-18194 A (Fujitsu Ltd.), 22 January, 1999 (22.01.99), Full text; all drawings & US 2003/21389 A1	1-21
A	JP 2002-335194 A (Yamaha Corp.), 22 November, 2002 (22.11.02), Full text; all drawings & US 6317501 B1 & US 2002/41693 A1	1-21
A	JP 10-190848 A (Lucent Technologies Inc.), 21 July, 1998 (21.07.98), Full text; all drawings & CA 2215592 A & US 5828756 A1 & EP 841799 A3	1-21

☒ Further documents are listed in the continuation of Box C.

☐ See patent family annex.

\* Special categories of cited documents:

"A" document defining the general state of the art which is not considered to be of particular relevance

"E" earlier application or patent but published on or after the international filing date

"L" document which may throw doubts on priority claim(s) or which is cited to establish the publication date of another citation or other special reason (as specified)

"O" document referring to an oral disclosure, use, exhibition or other means

"P" document published prior to the international filing date but later than the priority date claimed

"T" later document published after the international filing date or priority date and not in conflict with the application but cited to understand the principle or theory underlying the invention

"X" document of particular relevance; the claimed invention cannot be considered novel or cannot be considered to involve an inventive step when the document is taken alone

"Y" document of particular relevance; the claimed invention cannot be considered to involve an inventive step when the document is combined with one or more other such documents, such combination being obvious to a person skilled in the art

"&" document member of the same patent family

Date of the actual completion of the international search  
09 April, 2004 (09.04.04)

Date of mailing of the international search report  
18 May, 2004 (18.05.04)

Name and mailing address of the ISA/  
Japanese Patent Office

Authorized officer

Facsimile No.

Telephone No.



**INTERNATIONAL SEARCH REPORT**

International application No.

PCT/JP2004/001261

**C (Continuation). DOCUMENTS CONSIDERED TO BE RELEVANT**

Category*	Citation of document, with indication, where appropriate, of the relevant passages	Relevant to claim No.
A	JP 2002-149190 A (International Business Machines Corp.), 24 May, 2002 (24.05.02), Full text; all drawings & US 2002/136328 A1	1-21

## A. 発明の属する分野の分類 (国際特許分類 (IPC))

Int. Cl<sup>7</sup> H04R3/00, H04B3/20, H03H21/00, H03H17/02, H04M1/60

## B. 調査を行った分野

調査を行った最小限資料 (国際特許分類 (IPC))

Int. Cl<sup>7</sup> H04R3/00, H04B3/20, H03H21/00, H03H17/02, H04M1/60

最小限資料以外の資料で調査を行った分野に含まれるもの

日本国実用新案公報 1922-1996年

日本国公開実用新案公報 1971-2004年

日本国登録実用新案公報 1994-2004年

日本国実用新案登録公報 1996-2004年

国際調査で使用した電子データベース (データベースの名称、調査に使用した用語)

## C. 関連すると認められる文献

引用文献の カテゴリー*	引用文献名 及び一部の箇所が関連するときは、その関連する箇所の表示	関連する 請求の範囲の番号
A	JP 11-18194 A(富士通株式会社) 1999.01.22, 全文, 全図 & US 2003/21389 A1	1-21
A	JP 2002-335194 A(ヤマハ株式会社) 2002.11.22, 全文, 全図 & US 6317501 B1 & US 2002/41693 A1	1-21
A	JP 10-190848 A(ルーセント テクノロジーズ インコーポレイテ ッド) 1998.07.21, 全文, 全図 & CA 2215592 A & US 5828756 A1 & EP 841799 A3	1-21
A	JP 2002-149190 A(インターナショナル・ビジネス・マシーンズ・ コーポレーション) 2002.05.24, 全文, 全図 & US 2002/136328 A1	1-21

☐ C欄の続きにも文献が列挙されている。☐ パテントファミリーに関する別紙を参照。

## \* 引用文献のカテゴリー

「A」特に関連のある文献ではなく、一般的技術水準を示すもの

「E」国際出願日前の出願または特許であるが、国際出願日以後に公表されたもの

「L」優先権主張に疑義を提起する文献又は他の文献の発行日若しくは他の特別な理由を確立するために引用する文献 (理由を付す)

「O」口頭による開示、使用、展示等に言及する文献

「P」国際出願日前で、かつ優先権の主張の基礎となる出願

の日の後に公表された文献

「T」国際出願日又は優先日後に公表された文献であって出願と矛盾するものではなく、発明の原理又は理論の理解のために引用するもの

「X」特に関連のある文献であって、当該文献のみで発明の新規性又は進歩性がないと考えられるもの

「Y」特に関連のある文献であって、当該文献と他の1以上の文献との、当業者にとって自明である組合せによって進歩性がないと考えられるもの

「&amp;」同一パテントファミリー文献

国際調査を完了した日

09.04.2004

国際調査報告の発送日

18.5.2004

国際調査機関の名称及びあて先

日本国特許庁 (ISA/J P)

郵便番号 100-8915

東京都千代田区霞が関三丁目4番3号

特許庁審査官 (権限のある職員)

松澤 福三郎

5C

7254

電話番号 03-3581-1101 内線 3540